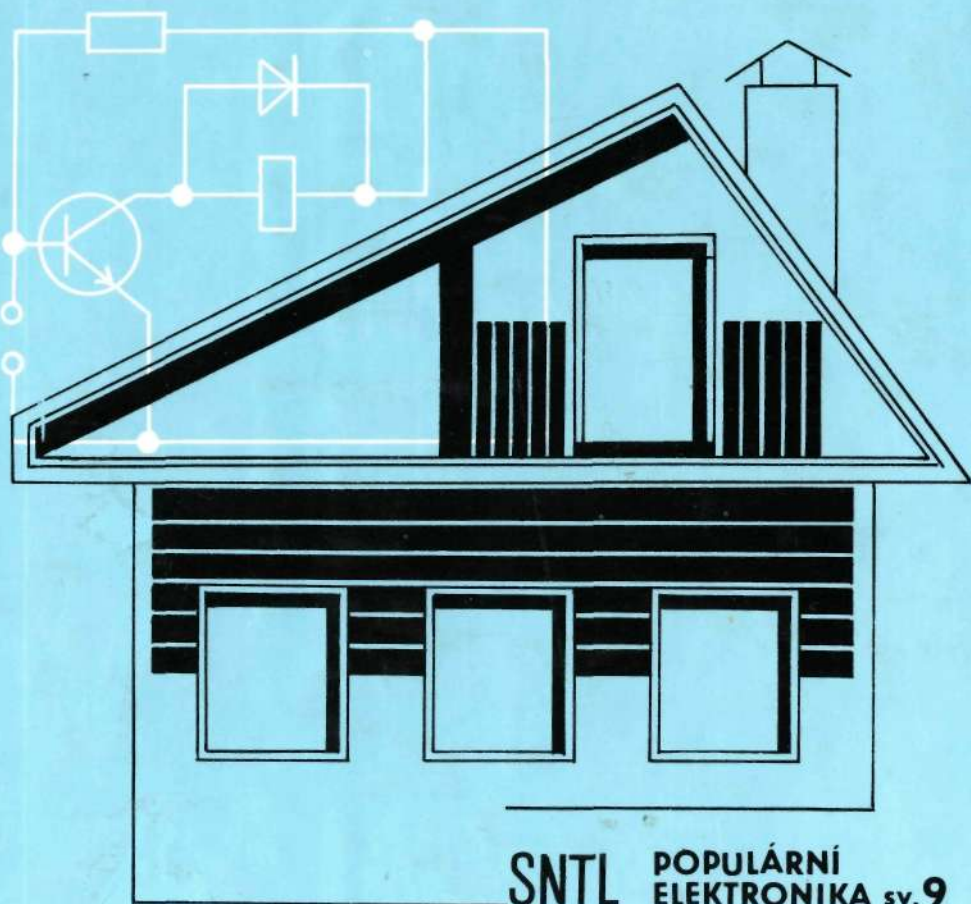


# AMATÉRSKÁ ELEKTRONIKA V DOMÁCNOSTI A PŘI REKREACI I

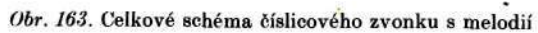
M. ARENDÁŠ

M. RUČKA



SNTL

POPULÁRNÍ  
ELEKTRONIKA sv. 9



*Obr. 163. Celkové schéma číslicového zvonku s melodií*

**Ing. Miroslav Arendáš**  
**Ing. Milan Ručka**

# **AMATÉRSKÁ ELEKTRONIKA V DOMÁCNOSTI A PŘI REKREACI I**

*Druhé, nezměněné vydání*

PRAHA 1989

SNTL — NAKLADATELSTVÍ TECHNICKÉ LITERATURY



Kniha přináší množství schémat a návodů aplikovaných na různé přístroje použitelné v domácnosti, na chatě, v garáži a jinde.

Kniha je určena všem zájemcům o elektroniku, zejména radioamatérům.

Lektor: Ing. František Smolík

Redakce elektrotechnické literatury

Hlavní redaktor Ing. Josef Říha

Odpovědná redaktorka Ing. Marie Hauptvogelová

© Ing. Miroslav Arendáš, Ing. Milan Ručka, 1984



# Obsah

Předmluva . . . . .	8
I. Základní pokyny pro konstrukci elektronických přístrojů . . . .	9
1. Základní elektrotechnické normy a bezpečnostní předpisy . . . .	9
2. Diagnostika . . . . .	21
3. Spolehlivost součástek . . . . .	23
4. Zvětšování spolehlivosti . . . . .	26
5. Elektronika v domácnosti a její perspektivní vývoj . . . . .	30
II. Přístroje a pomůcky . . . . .	32
6. Zkoušeč tranzistorů . . . . .	32
7. Přístroj pro kontrolu mezizávitových zkratů . . . . .	35
8. Jednoduchý bzučák vestavěný do telefonní vložky . . . . .	36
9. Jednoduchý jednoúčelový stroboskop . . . . .	37
10. Stroboskop . . . . .	37
11. Otáčkoměr . . . . .	39
12. Přístroj ke zjišťování kovových předmětů . . . . .	41
13. Zkoušení zářivkových těles . . . . .	42
14. Měření teploty s termoelektrickým článkem a operačním zesilovačem . . . . .	43
15. Měření teploty na nevyváženém termistorovém můstku . . . . .	44
16. Obvody převádějící lineárně teplotu na napětí . . . . .	45
17. Regulátor teploty . . . . .	48
18. Indikátor teploty . . . . .	50
19. Převodník pro měření efektivní hodnoty střídavého napětí . . . .	53
III. Napájecí zdroje a měniče napětí . . . . .	56
20. Stabilizační diody a tranzistory jako vyhlazovací členy . . . . .	56
21. Měníče napětí . . . . .	59
22. Výkonový měnič napětí s tyristory . . . . .	64
23. Metody nabíjení automobilových akumulátorů . . . . .	65
24. Jednoduchý regulovaný zdroj jako nabíječ 0 až 6 A . . . . .	70
25. Nabíječ s jednoduchou tyristorovou regulací na sekundární straně transformátoru . . . . .	72
26. Nabíječ akumulátorů s regulací na primární straně transformátoru . . . . .	73
27. Nabíječ s jednoduchou triakovou regulací na primární straně transformátoru . . . . .	74
28. Nabíječ akumulátorů s automatickým omezením nabíjecího proudu . . . . .	75
29. Skupinové nabíjení akumulátorů s omezením proudu rozevírací tlumivkou . . . . .	77
30. Zdvijovač napětí k automobilovému akumulátoru . . . . .	80
31. Napáječ 9 V k automobilovému akumulátoru 12 V . . . . .	81
32. Elektromechanický stabilizátor síťového napětí . . . . .	81
33. Stabilizace světla žárovky ve zvětšovacím přístroji . . . . .	87

IV.	Řízení střídavého proudu tyristory a triaky . . . . .	90
34.	Součástky k regulaci střídavého proudu . . . . .	93
35.	Zdroj signálu s operačním zesilovačem pro řízení tyristorů . . . . .	102
36.	Stmívač s tyristorem . . . . .	103
37.	Elektrické topení a elektronická klimatizace . . . . .	104
38.	Stabilizace síťového napětí triakem . . . . .	112
39.	Časový spínač se stmívačem . . . . .	113
40.	Pozvolné rozsvěcování a zhasínání světla . . . . .	116
41.	Regulátor pro univerzální motory . . . . .	118
42.	Ochrana motorků proti přetížení . . . . .	119
43.	Cyklové řízení spínač . . . . .	120
V.	Optoelektronika . . . . .	123
44.	Druhy optoelektronických součástek a jejich vlastnosti . . . . .	123
45.	Světelné snímače . . . . .	131
46.	Samočinný spínač osvětlení . . . . .	136
47.	Generátor denních impulsů . . . . .	136
48.	Indikátor dýmu . . . . .	138
49.	Generátor kmitočtu řízený světlem . . . . .	138
VI.	Elektronická zabezpečovací zařízení . . . . .	140
50.	Zabezpečovací zařízení proti vloupání . . . . .	140
51.	Elektronické zámky . . . . .	145
52.	Ovládání dveří domku . . . . .	152
53.	Automatické otevírání dveří . . . . .	157
54.	Rozsvěcování žárovky zvukem zvonku telefonu . . . . .	158
55.	Záznamník telefonických hovorů . . . . .	159
56.	Měření a regulace výšky hladiny kapaliny . . . . .	161
57.	Přímoukazující měřiče výšky hladiny kapaliny . . . . .	165
58.	Kapacitní měření výšky hladiny kapaliny . . . . .	168
59.	Elektronické odpojování čerpadla . . . . .	176
VII.	Prostředky automatizace v domácnosti . . . . .	179
60.	Časový spínač . . . . .	179
61.	Jednoduchý časový spínač . . . . .	181
62.	Jiný typ časového spínače . . . . .	182
63.	Vypínač se zpožděným rozepnutím . . . . .	182
64.	Zpožděné vypínání ventilátoru . . . . .	183
65.	Ventilátor se samočinným spínáním . . . . .	184
66.	Elektronické řízení teploty s předvolbou různých teplot . . . . .	186
67.	Regulátor teploty . . . . .	187
68.	Zvonek s melodií . . . . .	188
69.	Elektronický metronom . . . . .	189
70.	Připojení zvonku GONG . . . . .	190
71.	Gong s mlutivibrátorem . . . . .	191
72.	Hlasité reprodukování telefonních hovorů . . . . .	192
73.	Paralelní spojení dvou telefonních přístrojů . . . . .	194
VIII.	Číslicová technika . . . . .	195
74.	Rozsvěcování a zhasínání světla zvukovým signálem . . . . .	196
75.	Postupné zapínání žárovek . . . . .	198

76.	Číslicový zvonek s melodií . . . . .	201
77.	Číslicový časový spínač . . . . .	206
IX.	Zahrada a chovatelství . . . . .	210
78.	Přístroj k plašení ptactva . . . . .	210
79.	Přístroj k odhánění zvěře . . . . .	211
80.	Deratizační přístroj . . . . .	212
81.	Elektronický sběrač včelího jedu . . . . .	214
82.	Topení v akváriu . . . . .	216
	Převodní tabulky pro staré a nové označování jmenovitých hodnot odporů a kapacit . . . . .	220
	Literatura . . . . .	221



## Předmluva

V této knize předkládáme radioamatérům a všem zájemcům o elektroniku celou řadu návodů k výrobě elektronických přístrojů. Mají společného jmenovatele — jsou vhodné k vylepšení domácnosti, chaty, garáže, dílny nebo pracoviště. Naší snahou je, aby všechny návody byly srozumitelné a realizovatelné s tuzemskými součástkami a aby jejich popis byl natolik srozumitelný a jasný, že činnost pochopí i méně zkušení čtenáři.

Všem čtenářům přejeme, aby je naše kniha nezklamala a aby jim přinesla poučení, inspiraci k novým konstrukcím a vylepšením a v neposlední řadě i trochu radosti nad samotnou konstrukční prací.

*Autoři*

# 1. Základní pokyny pro konstrukci elektronických přístrojů

## 1. ZÁKLADNÍ ELEKTROTECHNICKÉ NORMY A BEZPEČNOSTNÍ PŘEDPISY

Československé normy, předpisy a vyhlášky týkající se obsluhy, práce a projektování elektrických zařízení jsou v porovnání s jinými zeměmi poměrně přísné a dokonalé. Vyhláška Českého úřadu bezpečnosti práce a Českého úřadu báňského číslo 50/1978 Sb. o odborné způsobilosti v elektrotechnice stanoví stupně odborné způsobilosti pracovníků, kteří elektrická zařízení obsluhují, pracují na nich, práci na nich řídí, tato zařízení projektují nebo řídí projektování a kteří tato zařízení revidují. Elektrickými zařízeními se rozumějí zařízení, u kterých může dojít k ohrožení života, zdraví nebo majetku elektrickým proudem, a zařízení určená k ochraně před účinky atmosférické nebo statické elektřiny.

Pro amatérské konstruktéry zde není vyhrazeno žádné místo. Pokud se tedy někdo amatérsky pustí do výroby jakéhokoli elektrického zařízení, měl by mít kvalifikaci předepsanou příslušnou vyhláškou. Žádné výjimky tato vyhláška nepřipouští.

Technická normalizace (zákon č. 96/64 Sb.)

Účelem technické normalizace je výběr nejvhodnějších řešení technických úkolů, zejména z hlediska hospodárnosti, jakosti a bezpečnosti. V oboru elektrických zařízení technická normalizace určuje, sjednocuje, zjednodušuje nebo zevšeobecňuje zejména:

- druhy výrobků a jejich typy (např. elektrické motory);
- charakteristické údaje výrobků, jejich částí a sestav, umožňující jejich vyměnitelnost (např. zásuvky — vidlice);
- způsob výpočtů, projektování, konstruování (např. výpočet zkratové odolnosti zařízení);
- metody zkoušení (např. zkoušky výrobků prováděné státní autorizovanou zkušebnou);
- výrobní a pracovní postupy, způsoby montáže, provozu, údržby zařízení (např. pracovní a provozní předpisy ČSN 34 3100 aj.);
- opatření pro bezpečnost a ochranu zdraví při práci;
- značky, symboly, názvy, měrové jednotky, veličiny apod. (např. značení krytí elektrických předmětů atd.)

Normy se označují zkratkou (ČSN, ON), číslem a názvem.

Podle ČSN 34 0000 je elektrotechnickým předpisovým normám vyhrazena třída 34 s podskupinou 34 00 až 34 31. Jsou označovány skupinovým

názvem Elektrotechnické předpisy ČSN. Zařizovací normy navazují na Elektrotechnické předpisy ČSN a jsou zařazeny do podskupin 37 50 až 37 90, popř. do třídy 38. Ve třídách 35,36 a 37 až do podskupiny 37 50 jsou zařazeny předmětové elektrotechnické normy.

V současné době má být provedena postupná přestavba elektrotechnických předpisů. Nově upravené předpisy budou zařazovány do třídy 33.

Normy se člení na články označované arabskými číslicemi. Články se v případě potřeby dělí na odstavce, označené písmeny malé abecedy.

Základní elektrotechnické normy jsou uvedeny v literatuře na straně 220.

## Úrazy způsobené elektrickým proudem

Elektrický proud působí na každý organismus, tedy i na člověka, který je vodič spojen s dvěma předměty rozdílného potenciálu. To se může stát:

- při jednopólovém dotyku živých částí (dotyk — přiblížení s živými částmi s nebezpečným napětím proti zemi),

- při dvoupólovém dotyku živých částí (současný dotyk — přiblížení s živými částmi různé polarity),

- při dotyku neživých (kovových) částí, které normálně nemají napětí, ale které je dostaly z nějaké poruchové příčiny, nejčastěji v důsledku poškození izolace.

Dotyk živých částí je nebezpečný, jakmile používané napětí přesahuje bezpečné napětí. Lze tedy říci, že dotyk živých částí v rozvodném systému nízkého napětí je vždy nebezpečný.

Posuzujeme-li nebezpečí dotyku, přihlížíme k cestě proudu tělem. Dotyk částí s rozdílem napětí oběma rukama (dvoupólový dotyk) je nebezpečnější než dotyk částí s napětím člověka stojícího na zemi, neboť v cestě proudu je za dotyku ruka — nohy zařazen odpor obuvi, a tělový proud je tedy menší.

K úrazu elektrickým proudem dochází, prochází-li tělem postiženého proud s fyziologickými účinky škodlivými pro organismus. Účinky proudu jsou buď přímé, kdy nebezpečný proud prochází tělem člověka nebo některou jeho částí, nebo nepřímé, kdy elektrický proud neprochází sice tělem člověka, ale jeho účinky bezprostředně působí škodlivě na lidský organismus, např. prostřednictvím elektrického oblouku nebo působením škodlivého ionizačního nebo světelného záření.

Poškodí-li procházející elektrický proud vnitřní orgány jen tak, že na místě vstupu a výstupu nezanechá znatelné stopy, mluvíme o elektrické ráně. Zpravidla jde o bezprostřední dotyk s částí pod napětím, zejména pod napětím do 1000 V v okamžiku, kdy elektrický odpor lidského těla je ještě veliký a procházející proud malý. Objevují se příznaky slabšího stahování svalstva, prstů a rukou. Nebezpečí úrazu elektřinou bývá v těchto případech často podceňováno. Přitom je třeba si uvědomit, že pro elektrickou ránu, která může způsobit smrtelný úraz, je charakteristické:

- a) malý proud procházející lidským tělem (25 až 100 mA);

- b) nízké dotykové napětí,



- c) úměrně dlouhá doba průchodu proudu (několik sekund),
- d) nepatrný výkon (asi 20 W).

Při průchodu proudu lidským tělem se objeví tyto příznaky: zvonění v uších, záblesky světla a jasných míst před očima, pocit tepla, bolestivé stahy svalstva vedoucí až k dočasnému ochrnutí, nepravidelný srdeční tep, který může přejít až k rozkmitání srdečních komor (fibrilace), bledost, rozechvěnost, pocení apod. Průchod většího proudu tělem způsobuje přehřátí svalstva a rychlé odpaření vody, které způsobí roztržení kůže.

Dojde-li při průchodu proudu k poškození vnějších částí lidského těla bezprostřední blízkostí elektrického oblouku, nepřímým působením elektrického proudu tavicího ochranné kryty nebo stykem člověka s nadměrně ohřátými částmi elektrického zařízení, dojde k popáleninám.

Při přímém působení elektrického proudu na lidský organismus rozhodují o závažnosti a následcích tyto faktory:

a) Velikost elektrického proudu procházejícího tělem postiženého v závislosti na dotykovém napětí, jež je vlastně úbytkem napětí v lidském těle. Dotykové napětí je zase závislé na odporu lidského těla a na ostatních přechodových odporech. Odpor lidského těla je ovlivňován stupněm vlhkosti pokožky, konzistencí kůže, vlhkostí dotykové plochy a tlakem dotyku.

b) Čas, po který proud prochází lidským tělem. Po krátkodobém působení (méně než 0,2 s) většinou ustanou křeče, dýchací ústrojí a srdce začnou pracovat normálně, takže k závažnějším poruchám na zdraví nedojde. Při déletrvajícím průchodu proudu může dojít k hlubokému bezvědomí, při němž je naděje na záchranu tím větší, čím kratší doba uplyne do poskytnutí první pomoci umělým dýcháním. Dlouhodobé účinky proudu způsobují vnitřní a vnější popáleniny.

c) Druh proudu, jeho průběh a kmitočet, neboť celkový odpor kůže je přímo závislý na kmitočtu. Při vyšším kmitočtu se zmenšuje celkový odpor kůže. Zmenšení celkového odporu vlivem kmitočtu znamená sice zvětšení procházejícího proudu, ale možnost úrazu se nezvětšuje, ale zmenšuje. Příčinou je různé působení proudu s různým kmitočtem na buňky živé tkáně. Např. práh vnímání průchodu střídavého proudu s kmitočtem 50 Hz až 60 Hz je asi 1 mA, při 10 kHz asi 12 mA a při 50 kHz asi 100 mA.

Průchod stejnosměrného proudu má elektrolytické účinky a vyvolává pocity brnění až bolestivého pálení. Při každém zapnutí vzniká bolestivé stažení svalstva.

### Ochrana před nebezpečným dotykovým napětím

Z hlediska nebezpečí úrazu elektrickým proudem dělíme prostory:

- a) s prostředím bezpečným, které svým vlivem snižují nebezpečí úrazu elektrickým proudem;
- b) s prostředím nebezpečným, v nichž je stálé nebo přechodné nebezpečí úrazu elektrickým proudem;
- c) s prostředím zvláště nebezpečným, které svým vlivem zvyšují nebezpečí úrazu elektrickým proudem.

Jednotlivá prostředí jsou členěna do uvedených skupin z hlediska ČSN 34 1010 Všeobecné předpisy pro ochranu před nebezpečným dotykovým napětím. Takto rozříděným prostředím jsou zároveň určeny stupně ochrany, bezpečná napětí a dovolená dotyková napětí.

Za bezpečné napětí z hlediska ochrany před nebezpečným dotykovým napětím je považováno napětí:

v prostorech s prostředím bezpečným střídavé napětí do 50 V

nebo stejnosměrné napětí do 100 V;

v prostorech s prostředím nebezpečným střídavé napětí do 24 V

nebo stejnosměrné napětí do 60 V;

v prostorech s prostředím zvlášť nebezpečným střídavé napětí do 12 V

nebo stejnosměrné napětí do 24 V.

Rozumí se zde napětí proti zemi u uzemněné rozvodné soustavy nebo se zde uvažuje napětí mezi krajními vodiči. U stejnosměrných napětí je přípustné zvlnění maximálně 10 %.

Za bezpečný proud se považuje stejnosměrný proud 25 mA, u zdroje střídavého napětí s kmitočtem 10 Hz až 1000 Hz se za bezpečný považuje proud 10 mA. Rozumí se tím celkový proud, který projde lidským tělem při dotyku.

Ochrana před nebezpečným dotykovým napětím není nutná, je-li napětí živých částí bezpečné a jsou-li splněny tyto podmínky: napětí vestavěného zdroje je nižší než napětí bezpečné, primární napětí vestavěného zdroje není vyšší než 500 V a zdroj má galvanicky oddělené obvody, které vyhovují požadavkům na zvýšenou izolaci, čímž se rozumí např. oddělovací transformátor.

Z hlediska velikosti rozlišují prováděcí předpisy pro jednotlivá elektrická zařízení tato napětí:

malé napětí (mn), do 50 V (proti zemi),

nízké napětí (nn), od 50 V do 300 V (proti zemi),

vysoké napětí (vn), od 300 V do 38 000 V (proti zemi),

velmi vysoké napětí (vvn), od 38 000 V (proti zemi).

Pevné zásuvky v rozvodech nn musí mít vždy ochranné kontakty (kolíky). V prostorech bezpečných lze používat vidlice i bez ochranného kontaktu. Ochranný kontakt musí být spojen vždy s ochrannou soustavou. Zásuvky musí být instalovány tak, aby ochranný kontakt byl nahoře, v levé zdířce musí být připojen fázový vodič a v pravé nulovací vodič. Při ochraně nulováním se musí nulovací vodič připojit vždy nejdříve na svorku ochranného kontaktu — kolíku. Zásuvky pro malé napětí nesmějí být zaměnitelné se zásuvkami pro nízké napětí.

Pohyblivý přívod bez ochranného vodiče s vidlicí bez ochranného kontaktu, hodící se pro zásuvky s ochranným kolíkem, smí být v rozvodu nízkého napětí použit jen k připojení elektrických přenosných předmětů třídy II (viz dále) a předmětů jim rovnocenných z hlediska bezpečnosti. Pohyblivý přívod s ochranným vodičem a s vidlicí s ochranným kolíkem se používá k připojení elektrických spotřebičů a předmětů třídy I. Ochranný vodič

uvnitř spotřebiče nebo předmětu musí být připojen na zdířku kolíku vidlice a na kostru chráněného elektrického předmětu. U trojfázových pohyblivých přívodů, u nichž je potřebná tzv. pracovní nula a u nichž je použita ochrana zemněním, je třeba použít pětižilové přívodní vodiče. Tři fázové vodiče se připojují k vidlici na svorky označené L1, L2, L3 (dříve R, S, T). Pracovní nulovací vodič (modré barvy) se připojí na svorku N a ochranný vodič (barva zelená/žlutá) se připojí na svorku PEN.

## Rozdělení elektrických předmětů do tříd

Do tříd se rozdělují elektrické předměty podle toho, jakou ochranu před nebezpečným dotykovým napětím vyžadují.

Předmět třídy 0 má všude alespoň pracovní izolaci nebo kovový kryt oddělený od elektrické části jen pracovní izolací. Takový předmět není bezpečný proti nebezpečnému dotyku, nelze k němu připojit ochranný vodič. Bývá chráněn zejména polohou nebo zábranou, a proto musí být pevně umístěn a pevně připojen.

Předmět třídy I musí mít zařízení pro připojení ochranného vodiče bez ohledu na druh izolace nebo na jmenovité napětí.

Předmět třídy II nemá žádné zařízení pro připojení ochranného vodiče, protože je před dotykem dokonale chráněn dvojitou nebo alespoň zesílenou izolací.

Předmět třídy III se smí připojit jen ke zdroji malého napětí, a nepotřebuje tedy žádnou další ochranu.

## Přehled ochran před nebezpečným dotykovým napětím

### *Ochrana polohou*

Ochrana elektrického předmětu polohou spočívá v takovém umístění živých částí zařízení, že bez použití pomůcek je dotyk s nimi vyloučen. Minimální vzdálenosti, které je třeba dodržet, jsou závislé na druhu zařízení, na provozním napětí a na kvalifikaci pracovníků majících k zařízení přístup. Jejich umístění současně závisí i na druhu prostoru, ve kterém je elektrický předmět umístěn.

### *Ochrana zábranou*

Ochrana zábranou znemožňuje dotyk nebo brání v dotyku živých částí zařízení, popř. zabráňuje přiblížení se živým částem elektrických předmětů. Zábrana není součástí elektrického předmětu.

### *Ochrana krytím*

Ochrana krytím je konstrukční opatření, tvořící součást elektrického předmětu. Může to být kryt, víko nebo jiná část elektrického předmětu. U továrně vyráběných předmětů se stupeň krytí vyznačuje na typovém štítku mezinárodně platnou značkou.



Značku tvoří písmena IP a dvojčíslí. První číslice může být 0 až 6. Jednotlivé číslice mají tento význam:

- 0 předmět bez ochrany (bez krytí),
- 1 ochrana proti vniknutí předmětů větších než 50 mm (dlaň),
- 2 ochrana proti vniknutí předmětů větších než 12,5 mm (prst),
- 3 ochrana proti vniknutí předmětů větších než 2,5 mm (nástroj),
- 4 ochrana proti vniknutí předmětů větších než 1 mm,
- 5 ochrana proti vniknutí jakýchkoli předmětů,
- 6 prachutěsný.

Druhá číslice označuje stupeň odolnosti elektrického předmětu před vnikáním vody. Může být 0 až 8. Jednotlivé číslice mají tento význam:

- 0 předmět bez ochrany,
- 1 ochrana proti kapalině srážené v kapkách,
- 2 ochrana proti kapající vodě,
- 3 ochrana proti šikmo dopadající vodě (déšť),
- 4 ochrana proti stříkající vodě,
- 5 ochrana proti tryskající vodě,
- 6 ochrana při zaplavení,
- 7 ochrana při ponoření,
- 8 ochrana při ponoření a proti kapalině pod stanoveným tlakem.

Předmět, který nemá žádné krytí, je tedy označen IP 00, nejlépe krytý předmět má stupeň IP 68.

Kryt musí být samozřejmě mechanicky pevný a musí odolávat vlivům daného prostředí.

### *Ochrana izolací*

Ochrana izolací spočívá v zabezpečení živých částí takovou izolací, která znemožní nebezpečný dotyk živých částí zařízení. Za izolaci ve smyslu ochrany před nebezpečným dotykem se nepovažuje smaltování, lakování, vrstvy kyslíčků a obaly z vláknitých hmot (i když jsou napuštěny různými roztoky).

### *Ochrana doplňkovou izolací*

Ochrana doplňkovou izolací spočívá v umístění elektrického předmětu na izolačním stanovišti a v použití dodatečných ochranných pomůcek (dielektrické rukavice, vypínač tyče, galoše apod.) Předpisy zakazují použití doplňkové izolace pracovníky bez odborné elektrotechnické kvalifikace.

### *Ochrany používající ochranný vodič*

Ochranný vodič vyžadují ochrany nulováním, zemněním, napětovým chráničem, proudovým chráničem a pospojováním. Aby se ochranný vodič neuvolnil, aby neoxidoval nebo aby nepřivedl na chráněný předmět nebezpečné dotykové napětí tím, že by se náhodně dostal do styku s jiným vodičem, u něhož je proražena izolace, platí pro ochranný vodič tyto hlavní

**zásady:** V obvodu ochranného vodiče nesmí být ani vypínač, ani pojistky. Počet spojů ochranného vodiče musí být co nejmenší, spoje musí být zajištěny před samovolným uvolněním. Pro ochranný vodič jsou předepsány minimální průřezy a způsob uložení. Proti jeho záměně s jiným vodičem je předepsáno barevné označování.

Ochranný vodič musí splňovat tyto podmínky:

a) Ochranný vodič musí být chráněn před možností poškození a musí vzdorovat vlivům prostředí.

b) Ochranný vodič se musí rozpojovat současně se všemi ostatními živými přívody. U zásuvek se musí rozpojovat později než ostatní vodiče.

c) Všechny spoje ochranného vodiče a především spoje s náhodným ochranným vodičem musí být prokazatelně dobře vodivé.

d) Ochranný vodič musí mít barvu zelenou/žlutou.

e) Ochranný vodič jako svod k zemniči musí mít zkušební svorku a musí být chráněn proti mechanickému poškození.

f) Jako ochranný vodič vyhoví také náhodný vodič, což je např. kovové potrubí, kovová konstrukce budovy nebo např. i vodovod. Při připojení ochranného vodiče na vodovod musí být překlenut vodoměr. Pro připojení ochranného vodiče na vodovod platí norma ČSN 35 7705.

g) Jako ochranný vodič lze použít i kovový plášť kabelu, je-li chráněn proti korozi, má-li předepsaný průřez a nehrozí-li nebezpečí bludných proudů. Ochranný vodič může být někdy současně i pracovním vodičem. Není-li vodičem pracovním, může být holý.

h) Je-li z provozních důvodů nutné pravidelně měřit izolační odpor, nesmí se pracovní nulovací vodič použít zároveň jako ochranný vodič.

i) U pohyblivého přívodu musí být ochranný vodič vždy společně v jedné šňůře s ostatními vodiči. Výjimku může tvořit pouze takový ochranný vodič, který je využit pro společné pospojování elektrických předmětů.

j) Ochranný vodič se připojuje ke svorce označené zemnicí značkou.

Má-li elektrický předmět několik izolovaných kovových částí, spojují se mezi sebou jedním vodičem zakončeným na zemnici svorce. Zemnicí svorka nesmí být umístěna na snímatelné části elektrického předmětu.

Jako náhodný ochranný vodič se nesmějí používat zábradlí, žebříky, ploty, nosné napínací dráty a všechny konstrukce, které mohou být snadno a kdykoli rozebrány nebo odstraněny.

### *Ochrana nulováním*

Princip ochrany spočívá v tom, že všechny neživé části spotřebiče (včetně např. krytu) musí být spojeny s nulovacím vodičem, spojeným s nulovým bodem zdroje. Dostane-li se z vadné části elektrického předmětu elektrické napětí do styku s neživou vodivou částí, uzavře se proudový obvod s malým odporem a vzniklý proud přetaví pojistku v přívodu, a tím rozpojí celý nebezpečný obvod. K spolehlivé funkci této ochrany je nutné zajistit, aby byly dodrženy zásady platné pro ochranný vodič. Je třeba si také uvědomit, že impedance vypínacího obvodu musí být tak malá, aby proud vzniklý

v obvodu spolehlivě a včas přetavil nejbližší předřazenou pojistku. Zároveň je nutné dbát, aby přechodový odpor pracovního uzemnění nulového bodu byl v předepsané toleranci. Přechodový odpor nemá být větší než  $5\ \Omega$ . V případě, že se jedná o ztížené půdní podmínky, je možné, aby přechodový odpor byl větší, to je až do  $15\ \Omega$ . Celkový přechodový odpor nulovacích vodičů vycházejících z transformační stanice nesmí být větší než  $2\ \Omega$ .

### *Ochrana zemněním v síti s uzemněným nulovým bodem*

Ochrana zemněním spočívá ve spojení neživých vodivých součástí elektrického předmětu se zemí. Země se používá ke zpětnému vedení poruchového proudu k uzlům zdroje.

V sítích s ochranou zemněním se nesmějí neživé součásti elektrických předmětů připojovat na nulovací vodič. Také je zakázáno oba způsoby ochrany kombinovat. Jako doplňkové ochrany se používají napěťové nebo proudové chrániče.

### *Ochrana pospojováním*

Podstatou ochrany pospojováním je vodivé propojení všech neživých vodivých částí elektrického zařízení se zemí a se všemi kovovými vodivými částmi v okolí.

### *Ochrana oddělením obvodů*

Podstatou této ochrany je dokonalé izolování proudového obvodu od obvodu rozvodné sítě pro jeden spotřebič. Pracovní obvod jednotlivého spotřebiče se oddělí od rozvodné sítě oddělovacím transformátorem s dvojitou izolací. Tím dostaneme vlastní izolovaný rozvod s nepatrným kapacitním a svodovým proudem, takže vznik nebezpečného zemnicího proudu je vyloučen. Tuto ochranu lze použít jen v sítích do 500 V. Sekundární napětí oddělovacího transformátoru nesmí překročit 380 V, spotřebič může odebírat proud nejvýše 16 A. Sekundární obvod transformátoru se již nesmí spojit s žádným ochranným vodičem ani se zemí.

Je-li chráněný předmět připojen ke zdroji prostřednictvím zásuvky, musí mít zásuvka ochranný kolík, který však nesmí být spojen s kostrou transformátoru, ani s jeho primárním nebo sekundárním vinutím. Tento ochranný kolík používáme při práci ve zvlášť nebezpečných prostorách, kde předpisy vyžadují, aby kostra spotřebiče byla dokonale spojena ochranným vodičem s pracovním místem. Např. je-li takto připojena vrtačka, kterou se vrtá do uzemněné konstrukce, má být spojena kostra vrtačky s konstrukcí.

### *Ochrana bezpečným napětím*

Podstata této ochrany spočívá v tom, že elektrický předmět nepoužívá jiné napětí než bezpečné a toto napětí se nezvýší ani při chodu naprázdno. Toto napětí lze získat použitím transformátoru se zvýšenou izolací nebo

z nezávislých zdrojů (baterie, generátory apod.). Baterie se při provozu nesmějí dobíjet, kromě případu, že i napětí nabíječe je bezpečné. Při použití tohoto způsobu ochrany se musí dodržet tyto zásady:

Kovové pláště předmětů v sekundárním obvodu se nesmějí spojovat s neživými částmi předmětů primárního obvodu. Vidlici na straně bezpečného napětí nesmí být možné zasunout do normalizované zásuvky nn.

Při práci v kotlích, kovových nádržích apod. se musí transformátor umístit vně nebezpečného nebo zvlášť nebezpečného prostoru.

V prostorách zvlášť nebezpečných se nesmějí ani kostry předmětů chráněných malým napětím dostat do styku s uzemňovací soustavou, s nulovacím vodičem nebo zemí.

Všechny typy ochrany lze vzájemně kombinovat. Normy uvádějí termín zvýšená ochrana, což je ochrana spočívající právě v kombinaci dvou nebo více ochrany v případě, že jedna ochrana v určitém prostoru nestačí. Jak jsme již uvedli, jediným omezením je zákaz kombinace ochrany nulováním a ochrany zemněním.

### **Značení vodičů**

Při konstrukcích elektrických zařízení je nutné dodržovat předepsané barvy vodičů. Tím se předejde mnohým nedorozumněním i možným úrazům.

#### *Značení izolovaných vodičů*

##### **Stejnoseměrný rozvod**

+ kladný pól	vodič barvy červené
— záporný pól	vodič barvy tmavě modré
M (N) střední vodič	vodič barvy světle modré

##### **Jednofázový rozvod**

fázový nebo krajní vodič	černá, popř. hnědá barva
ochranný vodič	zelená/žlutá barva
střední vodič	světle modrá barva

##### **Trojfázový rozvod**

L1 (R) 1. fáze	černá, popř. hnědá barva
L2 (S) 2. fáze	černá, popř. hnědá barva
L3 (T) 3. fáze	černá, popř. hnědá barva

U několikažilových vodičů a kabelů s více fázovými (krajními) vodiči je určující žíla označena hnědou barvou. To umožňuje rozlišit ostatní fázové (krajní) žíly, označené černou barvou (podle jejich polohy).

Do 31. 12. 1978 bylo možné v těchto vodičích a kabelech používat také označování ochranného vodiče zelenou barvou (viz čl. 103 ČSN 34 0165). Toto ustanovení se již nevztahuje na pohyblivé přívody, kde na označení ochranného vodiče je povolena pouze kombinace barev zelená/žlutá.

## Vypínání spotřebičů

Všechny pracovní obvody spotřebičů musí být možné spolehlivě vypnout. U drobných spotřebičů připouštějí normy skupinové vypínání. Jestliže by jiné než napájecí vedení zavedlo na přístroj větší napětí než bezpečné (např. signalizační napětí, ovládací napětí atd.), musí se zároveň s napájecím napětím odpojovat i toto vedení. V rozvodném zařízení musí mít jednotlivé odpojitelné větve vlastní vypínač, pojistku a odpojovač. U zařízení nn může pojistka nahradit odpojovač.

Malé přenosné spotřebiče je možné vypínat také pouhým vytažením vidlice ze zásuvky.

Jednopolové vypínače se smějí používat pouze v obvodech s pevným nezaměnitelným příívodem, v bezpečném prostředí. Musí být zaručeno, že se jednopolovým vypínačem nevypíná ochranný nebo nulovací vodič. Spínače a vypínače volíme podle velikosti spínaného proudu a napětí. Spínače musí u spotřebiče odpojovat všechny body s napětím proti zemi.

## Pohyblivé příívody a šňůry

Pohyblivé příívody musí být připojeny na pevný rozvod pouze pomocí zásuvky a vidlice. Pouze výjimečně je možné pohyblivý příívod připojit na pevný rozvod pomocí rozvodky, a to tehdy, když se stanoviště elektrického předmětu nebude měnit. Předměty s kovovým krytem musí být připojeny příívodem obsahujícím ochranný vodič.

K mechanické ochraně pohyblivých příívodů se nesmějí používat kovové hadice bez izolační vložky.

Pohyblivé šňůry a příívody se nesmějí prodlužovat jinak než zásuvkou a vidlicí. Zejména jsou zakázána jakákoliv amatérská spojování dvou šňůr nebo přetržené šňůry.

## Zásuvky

Zásuvky bez ochranného kolíku se nesmějí používat. Instalují se v bezpečných prostorech nekryté nejméně 20 cm od podlahy tak, aby příívodní šňůry zapojených spotřebičů nepřekážely a nepoškozovaly se. Do podlahy se smějí montovat zásuvky chráněné před mechanickým poškozením.

Zásuvky s vypínaným výkonem větším než 3 kW (tj. 250 V/15 A) musí být tzv. blokové, tj. musí obsahovat vnitřní vypínač, s nímž lze vytáhnout vidlici jen tehdy, je-li vypnut proud.

Zásuvky do jiných než bezpečných prostorů musí být speciálně upraveny.

## Montáž a umístění elektrických spotřebičů

Elektrické spotřebiče mají být vždy snadno přístupné, nemají se umísťovat do nepřístupných těsných prostorů. Teplo nesmí ohrožovat okolí. V místnostech s vlhkou podlahou nesmí být pohyblivý příívod trvale na podlaze nebo v kapalném prostředí.

Spotřebiče, které přicházejí do styku s částmi lidského těla, nesmějí být



na napětí větší než 250 V. Kovové části musí být od lidského těla odděleny dvojitou izolací nebo celý přístroj musí být napájen napětím jen 50 V přes oddělovací transformátor.

Hračky mohou mít maximální napětí 24 V. Části, na nichž je napětí větší než 50 V proti zemi, musí být chráněny krytem proti samovolnému dotyku. Kryt musí být možné sejmut pouze nástrojem.

Elektrické ruční nářadí může v provozu pracovat s napětím až do 250 V proti zemi. Nemá-li dvojitý izolační kryt, musí mít pracovník ochranné pryžové rukavice. Pro nebezpečné prostředí má být elektrické nářadí na malé napětí.

### Akumulátorovny

Akumulátorovna musí být zřízena, mají-li baterie větší napětí než 65 V a výkon větší než 500 VA. Akumulátorovna musí být oddělená místnost, dobře větraná, vyhlášená, chráněná proti vnikání prachu a nečistot. Dveře akumulátorovny musí být označeny bezpečnostními tabulkami.

Při práci v akumulátorovně musí být přerušeno nabíjení. Pracovníci musí používat ochranné pomůcky, tj. pryžové zástěry, rukavice, brýle vzdorující kyselině a pryžovou obuv, a podlaha má mít izolační podložku.

Ruční nářadí musí mít izolované rukojeti. Je zakázáno používat delší kovové předměty, např. kovová měřítka apod.

V akumulátorovně musí být vyvěšeny bezpečnostní předpisy, požární a poplachové směrnice a návod k obsluze akumulátorů.

### Zásady elektrického rozvodu

#### *Pojistky a jistění vedení*

Pojistky nebo jističe, popř. jisticí relé, se mají volit tak, aby byly splněny tyto podmínky:

a) Jádru jistěného vodiče nebo kabelu se nemá při zkratu nebo nebezpečném zatížení přehřát. Velikost tavné pojistky se určí z tabulek vzhledem k materiálu a k průřezu jistěného vodiče.

b) Při normálním provozu musí jisticí prvky působit jen žádoucím způsobem.

c) Jisticí prvky mají při svém působení pokud možno odpojit pouze poškozenou část zařízení.

Pojistky jsou podle jmenovitého proudu děleny do tzv. pojistkových stupňů. Řada jmenovitých pojistkových stupňů u tavných pojistkových vložek je: 6, 10, 16, 20, 25, 32, 35, 40, 50, 63, 80, 100, 125, 160, 200, 225, 250, 300, 350, 400, 630, 800, 1000 A. Výpočty a návrhy pojistek a jistění jsou uvedeny v ČSN 38 0411 a ČSN 38 1754.

Pojistka nebo jistič musí bezpečně vypnout zkratový proud v místě svého umístění. Teprve druhotným úkolem je jistit stroje, přístroje nebo jiné spotřebiče připojené na vedení. Jen takzvané motorové jističe, nastave-

né na jmenovitý proud motoru. jistí především motor a teprve potom přívod k němu.

Normy dovolují jistit kabel nebo vedení pouze proti zkratu tehdy, je-li na svém konci u spotřebiče jištěn před přetížením a jestliže vlastnosti spotřebiče zaručují, že vodič nemůže být přetížen. V takovém případě se povoluje volba vyšších stupňů pojistek — až třikrát vyšší stupeň než při běžném jištění proti přetížení.

Pojistky se v elektrickém rozvodu umísťují všude tam, kde by již předcházející jištění nevyhovovalo (podle tabulky) dalšímu zmenšenému průřezu vodičů. Je to tedy zejména v místech změny, zeslabení průřezu vodiče nebo při odbočení s menším průřezem. Není-li možné splnit zásadu, že umístíme pojistku hned u odbočení, lze pojistku umístit dále, ale musí se až k pojistce vést vodič s původním průřezem (až 3 m od místa odbočení).

Spojovací vedení mezi akumulátory a příslušným rozváděčem i vedení k vodičům akumulátorů se může jistit až na konci vedení v rozváděči za předpokladu, že rozváděč je umístěn v místnosti přiléhající k akumulátorovně a že spojovací vedení v této místnosti není delší než 10 m. Toto vedení však musí vyhovět dynamickým účinkům zkratových proudů. Vedení musí být uloženo tak, aby při zkratu nemohl vzniknout požár.

Jištění lze vynechat v těchto případech:

a) Na začátku vedení a v místě, kde se průřez zmenšuje, jistí-li předřazená pojistka i vedení s menším průřezem.

b) Ve spojovacím vedení nn mezi transformátorem a jeho pojistkou, je-li vedení z holých pásů a vyhovuje-li tepelným a dynamickým účinkům zkratových proudů nebo je-li kabelové vedení kratší než 30 m a je-li uloženo mimo budovu.

c) Ve vedení v obvodech sekundárního vinutí měřicích a jisticích transformátorů.

d) V sekundárních obvodech nabíječů akumulátorů, svářeček a metalurgických zařízení. Důvodem je značně proudové namáhání. Vodiče však musí být dostatečně dimenzovány.

e) V bytových rozvodech se nejistí každá zásuvka zvlášť, je-li jištěn celý zásuvkový obvod.

f) Ve vedení mezi generátorem a rozváděčem, vydrží-li vedení zkratový proud do doby, než se generátor odbudí.

### *Jištění zásuvkových a světelných rozvodů*

Několik odboček elektrického vedení vnitřního světelného i zásuvkového obvodu může mít společné jištění, jsou-li jím tato vedení jištěna před přetížením.

Jsou-li na rozvodné vedení jištěné před přetížením připojeny odbočky určené pouze pro jednotlivé, trvale připevněné spotřebiče, které mohou být v provozu přetíženy (např. svítidla apod.), mohou být tyto spotřebiče připojeny pohyblivým přívodem k pevnému rozvodu. Odbočky k takovýmto

spotřebičům nebo odbočky k zásuvkám a pohyblivé přívody k těmto spotřebičům mohou být jištěny pouze před zkratem (mimo prostředí s nebezpečím požáru a výbuchu).

Nejistí se střední a ochranný vodič, je-li použit jako nulovací, uzemňovací nebo chráničový. Musí vyhovět účinkům zkratových proudů po dobu, než je zkrat pojistkou odpojen. U stávajících zařízení, kde je možná změna středního vodiče a fázovým, se musí střední vodič jistit.

Normy nedovolují žádné opravy tavných pojistek. Vložky se smějí opravovat pouze výjimečně a pouze specializovanými závody. Jakákoliv amatérská oprava tavné vložky pojistky není dovolena.

Přetavené vložky tavných pojistek se vyměňují v elektrickém obvodu při odpojení zatížení a (pokud to lze) i bez napětí. U jističů se doporučuje (při jejich opětovném zapnutí po výpadku) odpojovat zátěž.

## 2. DIAGNOSTIKA

Diagnostika je nové odvětví v elektronice a zejména v moderní číslicové technice. Její význam se neustále zvětšuje a začínají se s ní setkávat amatéři. V moderní elektronice není diagnostika jen teoretický obor, ale stala se praktickou disciplínou. Co všechno do pojmu diagnostika zahrnujeme? Patří sem spolehlivost, zvětšování spolehlivosti, opravárenství, zejména způsoby vyhledávání závad, diagnostické testy správné nebo poruchové funkce, prevence, údržba přístroje, pomůcky a plánování opravárenské činnosti. Je samozřejmé, že pro amatéry je vhodná pouze část toho, co si nyní řekneme. Nicméně i amatéři si musí své výrobky opravovat, testovat a kontrolovat. Diagnostické testování a diagnostická kontrola nabývají na významu zejména v souvislosti s postupným zaváděním a používáním číslicové techniky.

Většinu závad na elektronických zařízeních, ať už jde o rozhlasový přijímač, amatérsky vyrobený přístroj nebo složitý počítač, musíme lokalizovat měřením. Proč termín lokalizovat? Pro účely opravárenství určujeme závadu většinou pouze s určitou přesností. Najdeme přerušný odpor, vyměníme jej a nestaráme se, zda ho lze ještě opravit nebo ne, ačkoliv může být pouze uvolněná čepička. Opravář televizoru vymění celý vysokonapěťový transformátor a nezabývá se převíjením zničené cívky. U pračky vymění opravář celý programátor, u velkého počítače se při poruše vymění celý modul.

U starších elektronkových typů televizorů, kde většina závad byla způsobena poškozenou elektronkou, mnohdy stačilo k odstranění velmi velkého množství závad mít rezervní elektronku a zkusmo postupnou výměnou najít elektronku vadnou. Odkoukáním této diagnostické metody a tím, že pronikla do povědomí veřejnosti, vzniká mnoho nedobrého. V opravách se např. vyskytují telefonické dotazy typu: „Prosím Vás, mám na obrazovce televizoru pouze vodorovnou bílou čáru, ale jinak mi zvuk jde dobře. Řekněte mi, co je to za elektronku, já si ji sám vyměním a ušetřím opraváři cestu.“ Přitom se při podrobnějším zkoumání takového dotazu často

zjistí, že zvědavý zákazník má televizor celotranzistorový. Zde již uvedenou metodu pochopitelně použít nelze. Poškozený tranzistor můžeme bezpečně identifikovat pouze měřením.

Zaváděním nové, stále složitější (zejména číslicové) elektroniky se celý problém stává složitějším. Pro ilustraci uvádíme známý příklad z kombinatoriky. Máme provést kontrolu správnosti funkce 32bitové sčítačky. Přivádíme-li na její vstupy všechny možné informace, existuje obecně  $2^{32}$ , což je  $2^{32} = 1,8 \cdot 10^{10}$  vstupních kombinací. Máme velmi rychlé zkoušecí zařízení, které je schopno přivést na vstup a vyhodnotit  $10^6$  informací za sekundu, což je rychlost kontroly 1 MHz. Přesto je ale k vyhodnocení celého testu třeba  $1,8 \cdot 10^{10}$  sekund, což je více než půl miliónu let. Objem paměťového média potřebného pro zápis takového testu by byl  $12,1,8 \cdot 10^{19} = 2 \cdot 10^{20}$  slabik, což je bilión běžných magnetických disků.

Tento příklad je samozřejmě pouze akademický. Je známo, že k úplné kontrole správnosti sčítačky realizované paralelním spojením jednobitových úplných sčítaček stačí 8 až 10 kombinací vstupních informací. Nicméně při použití takového testu se teoreticky mohou vyskytnout poruchy, které jsou velmi nepravděpodobné a které nelze tímto testem odhalit.

Toto velice drastické zkrácení diagnostického testu je možné v zásadě ze dvou příčin. Jednak se vyloučí poruchy, které jsou statisticky velmi málo pravděpodobné, a jednak se využije toho, že všechny stupně mají přímý výstup a mohou být testovány současně. Uvedme ještě jeden příklad, který názorně ukazuje, že diagnostika se dostává do nové úrovně poznávání a že nestačí pouhé přístroje a jednoduchá měření. Ukazuje, že je nutné mít vypracovaný správný opravárenský postup, tj. správný a úsporný diagnostický test. Tento banální případ se na rozdíl od předcházejícího může stát každému z nás. Zupujete si obyčejný kalkulátor a chcete si zkontrolovat všechny jeho funkce. Budete-li postupovat metodou úplné kontroly, nebude vám na úplný test (při němž byste kontrolovali všechno, tj. např. při násobení všechny možné kombinace, počínaje násobením 0,1 až do úplných možností kalkulátoru) i při jednoduchém typu kalkulátoru stačit celý život. Sami výrobci kalkulátorů ve velké většině výstupní kontrolu zkracují na minimum a raději riskují případné reklamace. Pro ilustraci uvedeme, že jedna série kalkulátorů Polytron neuměla vypočítat dekadický logaritmus čísla, které vzniklo např. tím, že jsme štovku dělili třemi a opětovně trojkou násobili. Každému je jasné, že pokud bychom chtěli nějakým testem všechny takovéto závady úplně vyloučit, nebude test ani krátký, ani jednoduchý. Navíc čím bude kalkulátor složitější, tím bude složitější i zkušební test. Počet možných kombinací případných možných závad neroste aritmetickou, ale geometrickou řadou.

Filozofie způsobů testování číslicových zařízení a systémů (může jít třeba o jeden integrovaný obvod, modulovou výměnnou desku nebo celé zařízení, např. počítač) je v zásadě podobná. Metodika se pak zaměřuje na:

1. Volbu správných a výkonných diagnostických pomůcek, přístrojů nebo samotestovacích postupů (tj. u programovatelných zařízení, zejména počí-

tačů, do kterých lze zavádět samotestovací programy), s jejichž pomocí lze provést testování v minimálním reálném čase.

2. Zúžení množiny možných poruch zejména tím, že vyloučíme poruchy málo pravděpodobné.

3. Sestavení diagnostického testu tak, aby byl schopen identifikovat poruchu s potřebnou přesností. Tím se u velkých počítačů obvykle rozumí přesnost na jeden nebo na dva výměnné moduly.

Nejvíce jsou v současné době rozvinuty diagnostické metody pro kontrolu a opravárenství velkých typů počítačů. Bez diagnostických programů a zabezpečení opravárenské činnosti dnes není žádný větší počítač prodejny. U velkých počítačů je už patrná jistá podobnost s medicínskou diagnostikou. Lidský sen podle některých výzkumů plní i funkci diagnostického testu, který se provádí těsně před probuzením. Náš mozek se aktivuje a připravuje se na modelové situace, které bude po probuzení patrně nucen řešit. Právě tak navrhují dnešní konstruktéři diagnostické programy, které před zahájením práce počítače zkontrolují jeho celkový stav. Jak jsme již uvedli, specifikou zařízení s vlastní operační pamětí je schopnost nebo spíše možnost v prvních diagnostických krocích se obejít bez přídavných technických zařízení. Lze provést taková vlastní opatření, že závada se s určitou přesností odhalí systémem samokontroly, kdy se počítače nechají pracovat podle vypracovaných diagnostických testů. Některé počítače si dokonce dovedou při poruchách samy připnout záložní díl.

Výměnné desky se obvykle opravují mimo vlastní zařízení. Existují speciální testovací zařízení, která jsou do jisté míry univerzální a s kterými pak lze na příslušné desce najít závadu, opět s pomocí diagnostického testu, s přesností na vyměnitelnou součástku. Takovéto testovací zařízení např. vyrábí TESLA Brno. Není ovšem jednoduché a levné a vlastnit ho mohou pouze specializované opravárenské provozy. Základem testovacího stroje pro běžné počítačové výměnné desky je opět počítač střední velikosti. Drahé je nejen zkušební zařízení, ale i vytvoření a sestavení zkušebního programu pro konkrétní kontrolu.

To, že jde o nový obor, jehož některé výsledky lze již nyní převádět (sice skromně, ale přece jen) přímo do amatérské praxe, dokazuje i to, že některé firmy zvolily diagnostiku za svůj výrobní program. U nás je to vedle TESLA Brno např. METRA Blansko, ze zahraničních např. firma Hewlett-Packard. Z drobných pomůcek pro amatéry, které tyto firmy vyrábějí, jsou známy zejména nejrůznější sondy, pomůcky pro kontrolu integrovaných obvodů, logické komparátory apod.

### 3. SPOLEHLIVOST SOUČÁSTEK

Teoretickou spolehlivost zařízení lze určit podle známých zásad. Výsledná hodnota intenzity poruch každé součástky se stanoví ze vztahu

$$k_s = k_o o_c o_p$$



kde  $k_s$  je výsledná hodnota intenzity poruch součástky, která je upravena o činitele zahrnující okolní teplotu a provozní podmínky,

$k_o$  základní číselná hodnota intenzity poruch určité součástky,

$o_z$  opravný součinitel pro zvolené zatížení na okolní teplotu,

$o_p$  opravný součinitel pro zvolené provozní prostředí.

Výsledná spolehlivost je aritmetickým součtem spolehlivosti jednotlivých dílů.

Hodnotu  $k_o$  lze většinou zjistit u výrobce součástek nebo z pramenů, které vydává Státní zkušební ústav ESČ. Pro ilustraci uvedeme hodnotu  $k_o$  pro některé typické součástky používané v číslicové technice.

Pájený spoj na konektoru	$7,13 \cdot 10^{-9} \text{h}^{-1}$
Ovíjený spoj na konektoru	$5,56 \cdot 10^{-9} \text{h}^{-1}$
Uhlíkový rezistor 4,7 k $\Omega$ , 1 W, typ TR 146	$9,44 \cdot 10^{-7} \text{h}^{-1}$
Rezistor s kovovou vrstvou 220 k $\Omega$ , 0,25 W, typ TR 151	$2,56 \cdot 10^{-6} \text{h}^{-1}$
Stabilní rezistor metalizovaný 120 k $\Omega$ , 0,025 W, typ TR 161	$1,72 \cdot 10^{-6} \text{h}^{-1}$
Drátový rezistor 100 $\Omega$ , 1 W, typ TR 635	$2,7 \cdot 10^{-7} \text{h}^{-1}$
Kondenzátor MP zastříknutý, 15 nF až 2 $\mu\text{F}$ , při jmenovitém napětí 100 V, typ TC 180	$4,44 \cdot 10^{-7} \text{h}^{-1}$
Kondenzátor elektrolytický, 1000 $\mu\text{F}$ , při jmenovitém napětí 12 V, typ TC 530a	$4,65 \cdot 10^{-7} \text{h}^{-1}$
Kondenzátor keramický, 15 pF, při jmenovitém napětí 350 V, typ TK 672	$1,3 \cdot 10^{-5} \text{h}^{-1}$
Kondenzátor keramický trubkový, 120 nF, při jmenovitém napětí 250 V, typ TK 409	$2,34 \cdot 10^{-6} \text{h}^{-1}$
Kondenzátor keramický průchodkový bez armatury, 1 nF, při jmenovitém napětí 250 V, typ TK 564	$2,3 \cdot 10^{-4} \text{h}^{-1}$
Tranzistor germaniový GC 507 při zatížení $P_c = 1,25 \text{ mW}$ a při teplotě okolí 35 °C až 38 °C	$4,2 \cdot 10^{-6} \text{h}^{-1}$
Tranzistor křemíkový KC 508 při zatížení $P_c = 120 \text{ mW}$ a při teplotě okolí 80 °C	$2,54 \cdot 10^{-5} \text{h}^{-1}$
Tranzistor křemíkový KF 508 při zatížení $P_c = 320 \text{ mW}$ a při teplotě okolí 80 °C	$3,44 \cdot 10^{-4} \text{h}^{-1}$
Tranzistor křemíkový KSY 71 při zatížení $P_c = 330 \text{ mW}$ a při teplotě okolí 35 °C	$2,54 \cdot 10^{-6} \text{h}^{-1}$
Integrovaný obvod MH 7420 při teplotě okolí 70 °C a při mezních napájecích hodnotách	$3,83 \cdot 10^{-6} \text{h}^{-1}$
Přepínač jednopólový, 11 poloh, APM 111	$1,18 \cdot 10^{-5} /$ /cyklus
Telefonní relé ploché	$1,13 \cdot 10^{-6} \text{h}^{-1}$
Relé jazýčkové	$10^8$ cyklů

Stanovení opravného součinitele  $o_z$  vychází z předpokladu, že u polovodičových součástek je logaritmus intenzity poruch funkcí záporné reciproké absolutní hodnoty teploty polovodičového přechodu. Pro stanovení tohoto součinitele byly vytvořeny poměrně složité vztahy, většinou vyjádřené

graficky, v nichž se tento součinitel pohybuje od  $\alpha_z = 0,1$  do  $\alpha_z = 3$  podle toho, jak je polovodičová součástka teplotně namáhána. To závisí na hodnotě tepelného odporu mezi přechodem a okolím (který je tím menší, čím větší je dovolený ztrátový výkon tranzistoru), na tepelném elektrickém zatížení tranzistoru, na okolní teplotě a na velikosti chladiče, popř. na způsobu chlazení.

Pro ostatní součástky platí téměř obecně, že vliv elektrického namáhání a namáhání okolní teplotou lze zahrnout pod jeden opravný součinitel, neboť u většiny součástek platí vzájemný vztah mezi vnitřními ztrátami a okolní teplotou. Intenzita poruch součástí se zvětšuje s elektrickým namáháním a se vzrůstající okolní teplotou. Vliv obou namáhání se počítá. Úplně odlehčená součástka má součinitel obvykle v hodnotě 0,1 při jmenovitém elektrickém namáhání  $\alpha_z = 1$ . Při přetížení se tato hodnota může zvětšit až na  $\alpha_z = 10$  až 20, jsou ovšem i výjimky, např. u některých rezistorů, které nejsou plně elektricky namáhány, ale intenzita poruch je velká, protože rezistor je málo odolný proti navlhání.

Druhý opravný součinitel,  $\alpha_p$ , který má vyjádřit vliv provozního prostředí, se v laboratorních podmínkách pohybuje od 0,7 (relé) do 0,95 (diody). Pro pevná pozemní zařízení se pro všechny součástky rovná jedné.

Rozborem uváděných čísel získáme některé překvapivé poznatky. Křemíkové tranzistory nejsou obecně spolehlivější než tranzistory germaniové, takže ani zařízení, ve kterých byly použity pouze křemíkové součástky, nejsou spolehlivější (ovšem pouze při nízkých provozních teplotách). Relé, která považujeme za málo spolehlivé prvky, patří podle výsledků testů mezi prvky velmi spolehlivé. Platí to ovšem pouze pro ideální prostředí a ideální provoz. V praxi (zejména v prašných provozech) patří relé většinou ke slabinám zařízení. Zajímavé je, že ovíjený spoj není spolehlivější než spoj pájený. Jedním z nejméně spolehlivých prvků je kondenzátor. V číslicové technice je dokonce běžné, že mnohdy je skutečná spolehlivost větší než spolehlivost vypočítaná. Je to proto, že např. tranzistor se při zkouškách intenzity poruch považuje za zničený, klesne-li hodnota jeho zesilovacího činitele o 30 %; germaniový tranzistor se považuje za zničený také tehdy, zvětší-li se klidový proud dvacetkrát. Snížíme-li kritérium pro zničený tranzistor o 50 %, klesne intenzita poruch téměř desetkrát. Přitom v mnoha zapojeních může klesnout zesilovací činitel až na desetinu původní hodnoty a zařízení je neustále v chodu.

Nesprávným používáním elektronického zařízení lze naopak jeho spolehlivost zhoršit, zejména, použijeme-li jej v nesprávném prostředí.

Vezměme opět příklad z našich domácností a z běžné praxe. Televizor, který umístíme do obývací stěny tak, že zamezíme přirozenému větrání okolního vzduchu kolem zadních větracích otvorů, se přehřívá a bude mít větší poruchovost. Např. TESLA Multiservis na základě zkušeností z praxe již ve smlouvě toto umístění televizoru zakazuje. Stejná situace nastane, umístíme-li stolní rozhlasový přijímač na koberec s vysokým vlasem.

Přístrojům vadí i prudké střídání teplot. Je známo, že např. elektronická

zařízení umístěná v automobilu jsou méně spolehlivá a mají menší životnost než stejné zařízení zkoušené v laboratorních podmínkách.

Za zvláštnost elektroniky lze považovat skutečnost, že elektronické součástky mají jistou měřitelnou a relativně velkou intenzitu poruch i tehdy, nejsou-li vůbec zatíženy nebo nejsou ani v provozu. Tuto vlastnost mají všechny polovodičové součástky. V praxi se to projevuje zejména tím, že můžeme najít vadnou polovodičovou součástku ve skladu i tehdy, když všechny součástky prošly přísnou vstupní kontrolou. Tato skutečnost se vysvětluje skrytými technologickými vadami, vzniklými zejména při kontaktování, kde malé termoelektrické napětí působí i bez vnějšího napětí, špatným pouzdřením, kdy vlhkost může pronikat až k vnitřnímu systému polovodičové součástky a vytvářet napěťové články, nebo vadami ve struktuře samotné polovodičové vrstvy, které se mohou chemicky šířit i tehdy, když polovodičovou vrstvou neprochází žádný proud. S těmito problémy se setkávají všichni výrobci elektronických součástek na celém světě. Z odborné literatury je známo, že intenzita poruch skladovaných nebo již zaleťovaných, ale nepoužívaných polovodičových součástek je asi desetkrát až padesátkrát menší než při plném namáhání. Ale i tak je to relativně vysoké číslo, které zejména u složitých zařízení přináší mnohé potíže.

#### 4. ZVĚTŠOVÁNÍ SPOLEHLIVOSTI

Spolehlivost elektronických zařízení stejně jako spolehlivost každého vyráběného zařízení je jedním ze základních ukazatelů jakosti. Zajímá dnes každého a snaha o vysokou jakost a velkou spolehlivost je nejen celosvětovou módou, ale i technickou nutností. Pro laiky je třeba zdůraznit, že na světě neexistuje absolutně spolehlivé bezporuchové technické zařízení. Spolehlivost každého zařízení lze vyjádřit konečným číslem pravděpodobnosti poruchy, právě tak jako každé technické zařízení má svou konečnou životnost. Některé praktické průmyslové metody zvětšování spolehlivosti lze přenést do amatérské praxe, jiné jsou naopak předmětem základního významu a jejich uplatnění mohou ovlivnit pouze velké koncerny. Obecně lze říci, že velký krok vpřed v této oblasti pomohla elektronice udělat kosmonautika a raketová technika, kde spolehlivost řídicích elektronických součástek je prvotní podmínkou jejich použití.

##### Základní metody zvětšování spolehlivosti

A. Jak plyne z výpočtů spolehlivosti, je zařízení tím spolehlivější, čím jsou spolehlivější součástky, ze kterých je složeno. Celkový výsledek závisí i na tom, zda v zařízení není součástka, která je použita mnohokrát a která je vzhledem k ostatním součástkám výrazně nespolehlivá.

Pro výrobce elektronických zařízení z toho plyne tato základní zásada: nakupovat co nejspolehlivější součástky.

Amatéry musíme upozornit na skutečnost, že většina vyráběných polovodičových součástek se vyrábí a prodává ve dvou jakostních třídách —

v běžném a v průmyslovém provedení. Průmyslové provedení znamená, že součástka je více předimenzována, má např. vyšší dovolené napětí, někdy je i jinak pouzdřena a chráněna. Má větší spolehlivost a odolnost. Samozřejmě že součástky v průmyslovém provedení jsou i výrazně dražší.

Výrobci číslicových zařízení dnes běžně všechny součástky před pájením do desek s plošnými spoji zkoušejí a dokonale měří. Podle výsledků dodatečných měření se součástky s nejlepšími parametry dávají na nejexponovanější místa v zařízení. Stejně důležitá jsou i mezioperační měření na nehotových kompletech, která včas odhalí i vady, které vznikají v technologickém procesu výroby. Z ekonomického hlediska je odhalení vadného integrovaného obvodu před zahájením výroby středního počítače desetkrát až stokrát levnější než jeho nalezení a opravení závady při oživování nebo dokonce při opravě u zákazníka. Navíc důsledná předvýrobní kontrola i technologická kontrola během výroby mnohokrát zkracuje čas nutný k oživování celého zařízení. Dalším důvodem pro předvýrobní kontrolu je i skutečnost, že kontrolu na nižším stupni součástek a kontrolu sestavovaných dílů většinou provádějí automatické a poloautomatické jednoduché testery, obsluhované pracovníky s velmi malou kvalifikací. Naopak oživování zařízení je velmi náročná ruční práce, prováděná nejkvalifikovanějšími inženýry. Tato praxe (tj. přezkoušet a přeměřit všechny součástky dříve, než je zapájíme do zařízení) je velmi rozšířená mezi radioamatéry a my ji všem doporučujeme. I zde platí to, co v průmyslu. Vadný tranzistor odhalený před zapájením stojí amatéra mnohonásobně menší úsilí než ten, který se musí vyměnit při oživování.

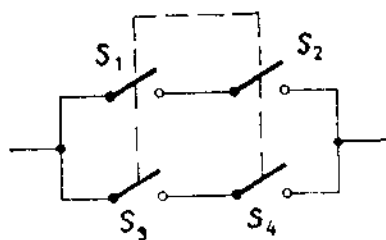
Běžnou praxí je i tzv. zahořování součástek. Je to poměrně nákladný postup, při němž každou důležitou součástku zapneme na několik hodin do pracovního režimu a teprve potom ji měříme. Někteří výrobci takto zkoušejí (někdy i při vyšší teplotě) po mnoho desítek hodin své finální výrobky. Tato relativně velmi stará a velmi nákladná technika zahořování vychází z prakticky ověřeného poznatku, že největší množství poruch, které mohou vzniknout na výrobcích elektroniky a jsou způsobeny technologickými vadami použitých součástek, se projeví v prvních několika desítkách hodin provozu, a to zejména při zvýšené teplotě okolí.

B. Spolehlivost elektronického zařízení velmi ovlivňuje i vlastní konstrukce. Rozborem spolehlivosti zařízení se dochází k tomu, že stejné součástky mohou mít statisticky různou spolehlivost podle toho, jak s nimi projektant naloží. Důležitá je zejména volba správného pracovního režimu každé použité součástky (tj. má-li každá součástka ještě určitou rezervu nebo je-li namáhána až na dovolenou mez). Nevhodné je např. umístit hřející diody těsně vedle elektrolytického kondenzátoru apod. Velmi důležitý je správný oběh teplého vzduchu uvnitř přístroje. Všechny elektronické součástky spotřebovávají elektrickou energii, kterou ve formě tepelných ztrát vyzařují. U integrovaných obvodů TTL je např. průměrný ztrátový výkon na jeden logický člen 10 až 25 mW. Odvedení a správné rozložení takto vzniklého tepla je základním konstrukčním problémem. Přitom je

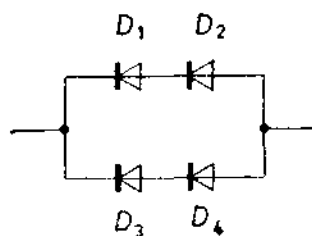


třeba, aby se nepřehřívalo nejen zařízení jako celek, ale také aby nevznikaly velké tepelné uzly uvnitř, kde by se přehřívaly třeba i jen některé součástky.

Ke konstrukční dokonalosti patří i to, že všechny součásti na plošném spoji musí být mechanicky připevněny. Platí zásada, že připájení za vývody by nemělo být mechanicky nosnou zatěžovanou konstrukcí. Výjimku samozřejmě tvoří mnohovývodové integrované obvody. Ale již tranzistor by měl mít podložku, dioda by neměla viset ve vzduchu atd. Tím spíše by měly být připevněny mnohawattové hřející rezistory nebo velké a těžké elektrolytické kondenzátory. Činový spoj má relativně malou mechanickou pevnost a velmi snadno se při otřesech poruší.



Obr. 1. Zvětšení spolehlivosti spínače tzv. čtyřprvkovou redundancí



Obr. 2. Způsob zvětšení spolehlivosti diody

C. Jaké jsou současné způsoby zvětšování spolehlivosti? Jednou z cest zvětšování spolehlivosti je volba co největší integrace. Integrovaný obvod, který někdy nahradí i tisíce nebo desetitisíce součástek (tedy diod a tranzistorů), má mnohdy stejnou spolehlivost jako jednotlivý tranzistor. To je velmi podstatné zjištění a ve svém důsledku to znamená, že čím vyšší je integrace, tím větší je spolehlivost.

Dalším možným způsobem zvětšení spolehlivosti je redundantní zálohování. Volí se takové sériově paralelní spojování stejných součástek, aby při poruše jedné z nich zůstala funkce zařízení zachována bez poruchy. Zálohování je dnes vlastně samostatným vědním odvětvím, rozvíjejícím se zejména na základě nároků, které na spolehlivost kladé kosmonautika, raketová technika a letecký průmysl. Ukážeme si alespoň základní směry, kterými se toto odvětví ubírá. Pro výchozí výpočet použijeme to, co jsme již řekli o zálohování náhradními díly. Z hlediska spolehlivosti je nejučelnější zálohovat na co nejnižším stupni. Lépe je mít v záloze každou jednotlivou součástku než celý sestavený díl; pokryjeme tak daleko větší množství možných poruch. Můžeme-li při poruše přepnout celý náhradní díl, pokryjeme při automatickém přepínání pouze jednu poruchu. Je-li ale každá součástka několikrát zálohována, pokryje takováto redundance již velké procento poruch a spolehlivost se nezvětší pouze dvakrát, ale mnohokrát. Potíž je pouze v tom, jak provést automatické přepínání součástek. Začneme u elementárních případů. Máme-li spínací kontakt relé a přidáme-li paralelně druhý kontakt, vyloučili jsme pouze část poruch, a sice poruchy, které

vznikly, když se u prvního kontaktu neúměrně zvětšil přechodový odpor. Chceme-li vyloučit i vady vzniklé rušením vinutí cívky a spečený kontakt, musíme jedno relé nahradit čtyřmi nezávislými relé. Při poruše jednoho relé pak zůstane funkce celku zachována. Stejný případ nastane, chceme-li zvětšit spolehlivost tlačítka nebo vypínače (obr. 1) nebo diody (obr. 2).\*) Vznikne tzv. čtveřicová struktura, při které porucha jedné součástky ještě neznamena závalu funkce, tj. závalu celku. Při jisté konstalaci může systém čtyř součástek pracovat i při poruše dvou nebo dokonce tří součástek. Je ovšem zřejmé, že čtveřicová struktura znamená znásobení ceny celého zařízení a podstatné zvětšení jeho objemu. Částečně může tuto nevýhodu odstranit výrobce součástek, kdy se čtveřice diod již zapouzdří do jednoho pouzdra. Cena takto vyrobené diody není samozřejmě čtyřnásobná, ale mnohem nižší. U funkčních celků s logickými integrovanými obvody lze této automaticky pracující redundance dosáhnout tak, že logické členy pracují paralelně. Ovšem paralelně mohou pracovat nejméně tři prvky. Na výstupu paralelního členu musí být vždy majoritní rozhodovací člen, který rozhoduje většinou metodou o tom, který výstupní signál je při poruše jednoho členu správný. I takovýto způsob je objemově a finančně velmi nákladný, ale používá se.

D. Poruchovost elektronického zařízení lze částečně ovlivnit i správným uživatelským přístupem. Elektronická zařízení většinou nesnášejí dlouhodobé skladování ve vlhkém a agresivním prostředí. Vlhkost dokáže ve velmi krátké době zničit všechny kontakty u relé, u vypínačů, u tlačítek i u jiných elektromechanických dílů. Na plošných spojích vytváří vlhkost polovodivé můstky a svody.

Zvláštností (v porovnání s ostatní technikou) je, že elektronika (zejména číslicová technika vyrobená na bázi integrovaných obvodů) nepotřebuje žádnou preventivní údržbu. Výjimkou jsou některé elektromechanické části, např. čtečky děrné pásky a děrovače nebo elektrické psací stroje. Samotné elektronické díly je však pouze nutné chránit před prachem a zbavovat je prachu. Žádná jiná preventivní údržba zde není nutná.

Vrátíme se nyní do domácnosti každého z nás. Už jsme řekli, že televizor postavíme tak, aby kolem něho mohl proudit vzduch. Nemáme-li možnost umístit ho jinam než do jedné skříňky dnes tak moderní obývací stěny, musíme tento vzduchový koloběh zajistit. U barevných televizorů obvykle nestačí zadní průduch, ale je nutný umělý oběh studeného vzduchu, který vytvoříme např. ventilátorem Mezaxial, který vhání studený vzduch do zadních větracích otvorů zadní stěny přístroje. Je možné ventilátor zapínat natrvalo nebo ho zapínat bimetalovým kontaktním teploměrem, dosáhne-li teplota uvnitř přístroje 30 °C.

---

\*) Pozn. red.: V knize je ponecháno značení jmenovitých hodnot odporů a kapacit podle ČSN 35 8014 z roku 1968. V současné době se značení mění podle nového znění této normy z roku 1983. Převodní tabulky pro staré a nové značení jmenovitých hodnot odporů a kapacit jsou na str. 220.

## 5. ELEKTRONIKA V DOMÁCNOSTI A JEJÍ PERSPEKTIVNÍ VÝVOJ

V našich domácnostech se elektronické obvody vyskytovaly pouze v rozhlasových přijímačích, v zesilovačích, v gramofonech a v televizorech. Před několika lety se však začaly montovat tranzistory do nástěnných hodin, tyristory do regulátorů elektrických vysavačů a triaky do stmívačů osvětlení a do elektrických sporáků.

Číslicová technika si do domácností našla cestu později a v současnosti lze číslicové obvody v domácnosti najít ve větší míře v kapesních kalkulátorech a v náramkových nebo nástěnných hodinách. Předpovědi v odborných časopisech však číslicovým obvodům v domácnosti slibují velkou budoucnost. Také pohled do katalogů některých zahraničních firem naznačuje, že tuto prognózu berou mnozí výrobci vážně.

Již několik let se vyrábějí šicí stroje obsahující mikropočítače schopné např. vyšívat monogramy nebo libovolné motivy podle zadaného programu. Mikropočítače instalované do praček umožňují vytvářet téměř libovolný počet programů průběhu praní a sušení prádla. Ve sporácích a v magnetronových troubách lze zase podle receptury uložené v paměti zpracovávat optimálním způsobem pokrmy z hlediska např. správné výživy při dietách nebo z hledisek chuťových a ekonomických. Tato zařízení bývají také vybavena hodinami s programátorem, kterým lze určit čas, kdy má být jídlo připraveno. Při zpracování jídel se využívá tepelných čidel instalovaných do jehel zapíchnutých v pokrmu, vlhkostních čidel a dokonce i čidel rozlišujících správnou barvu povrchu jídla.

Dále se vyrábějí telefonní přístroje s tlačítkovou volbou, které umožňují zapsat do paměti telefonní čísla nejčastěji volaných osob. Potom stačí stisknout pouze příslušné tlačítko s nápisem např. BABIČKA a přístroj již sám zvolí číslo. Takový doplněk je nejen pohodlný pro uživatele, ale je také výhodný z hlediska ekonomického využití obvodů telefonních ústředěn, neboť zabraňuje nesprávnému volení čísla a volí číslo s optimální rychlostí.

U kazetových nahrávačů televizního programu můžeme na několik dní dopředu zvolit čas nahrávání a požadovaný televizní vysílač. Také v zařízeních pro dálkové ovládání televizních přijímačů je signál číslicově zpracován.

Číslicovými hodinami s možností naprogramování času sepnutí jsou vybavovány rozhlasové přijímače, kávovary a topná tělesa. Vyrábějí se také vysavače na bateriový provoz, které se přes noc nabíjejí a ráno, když majitel odchází do zaměstnání, začnou pracovat. Dotyková čidla řídí jejich pohyb po pokoji náhodným způsobem tak dlouho, dokud je baterie dostatečně nabita. Jednoduché typy elektrických vysavačů jsou vybavovány čidly, která spustí motor vysavače pouze tehdy, když se pohybuje sací trubice, čímž podstatně zmenšují spotřebu elektrické energie.

Vedle kapesních kalkulátorů se objevilo množství kapesních elektronických her, učících strojů, cizojazyčných slovníků a testovacích přístrojů.

Dále se rozšířila výroba širokého sortimentu tzv. televizních her, které místo zobrazovací jednotky používají běžný televizní přijímač. Místo mechanické klávesnice nebo tlačítek lze s těmito přístroji komunikovat prostřednictvím tzv. světelného pera, kterým zadáváme hodnoty nebo kterým píšeme na obrazovce.

Nejnovější generace těchto tzv. televizních her neslouží pouze k hraní, ale některé programy se např. mohou využít pro učení. Pomocí některých počítačů se lze učit optice, hvězdářství, programátorství a dokonce lze vytvářet hudební kompozice. Tak jako kapesní kalkulátor vytlačil z našich knihoven oblíbené logaritmické tabulky, osobní počítače budoucnosti pravděpodobně vytlačí cizojazyčné slovníky a lexikony. Používání osobních počítačů se stalo novým koníčkem a mikropočítače pronikají dále i do ostatních zálib. V létání balónem a v plachtění se mikropočítače používají k výpočtu optimálních podmínek pohybu. Počítače v poslední době přispěly také k dosažení četných rekordů ve sportovních disciplínách. Modeláři používají počítače při řízení provozu modelů vláček a modelů letadel. V automobilu nedaleké budoucnosti budou mikropočítače řídit optimální režim spalovacích motorů a dbát o bezpečnost a pohodlí cestujících.

Kvalitativně novou oblastí bude číslicové zpracování zvuku a televizního obrazu, od kterého se v budoucnosti očekává odstranění rušivých vlivů při přenosu rozhlasového a televizního signálu.

Analyzátory a syntezátory řeči umožní nový způsob komunikace mezi člověkem a strojem. Usilovně se pracuje také na vývoji domácích robotů pro běžné domácí práce.

Mnozí mávnou rukou nad těmito úvahami a řeknou si, že takových změn v domácnosti se již nedožijí. Ale nebudme v tomto směru příliš skeptičtí. Jak dlouho trvalo, než si probojovala své místo v našich domácnostech automatická pračka? S elektronickým kalkulátorem si dnes počítají malé děti. Optimisticky (pro někoho ale pesimisticky) působí ta skutečnost, že ceny polovodičových součástek rychle klesají, zatímco cena lidské práce a energie roste. Jedna z firem nabízí svou pračku kombinovanou se sušičkou, která je vybavena potřebnými snímači a řízena mikroprocesorem. V porovnání s dřívějším typem pračky prý tento typ spotřebuje méně než polovinu elektrické energie pro vyprání a usušení stejného množství prádla. Také účelné využívání sluneční energie v domácnostech si vyžádá složité automatizační obvody, nerealizovatelné bez použití moderních číslicových obvodů.

Při zavádění automatizačních prostředků do domácností nebude rozhodující jen úspora energie. S rozšiřujícími se vlivy techniky přibývá zájemců o tyto prostředky. Výrobci se při velkých sériích vyplatí investovat potřebné náklady do vývoje, neboť současně s automatizací průmyslu vznikají součástky vhodné i pro použití v domácnosti, a tak se cena těchto výrobků stává dostupnou i pro běžnou domácnost.



## II. Přístroje a pomůcky

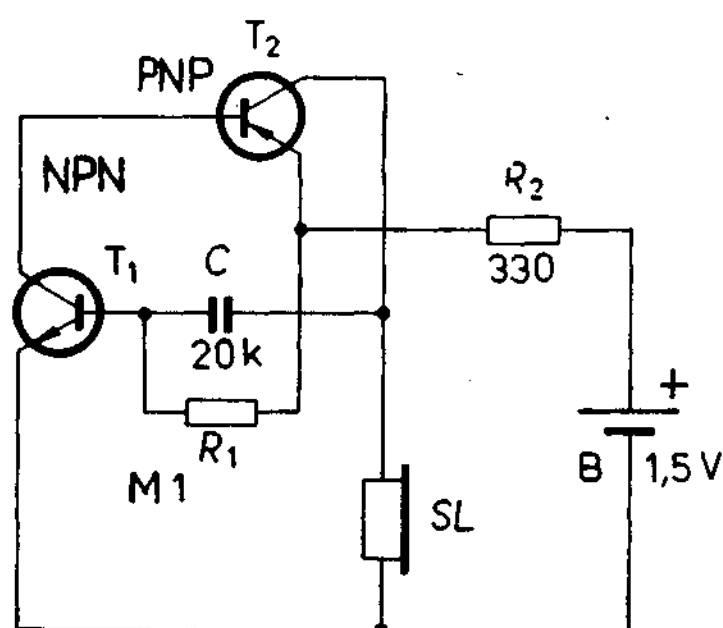
Každý amatér potřebuje domácí dílnu a celou řadu drobných pomůcek a přístrojů.

Tato kapitola nedává ucelený přehled nutných nebo základních přístrojů, protože ten by vyžadoval daleko větší prostor. Snažili jsme se pouze přinést něco, co je v této oblasti pro amatéry novinkou. Aby zde bylo i něco pro začátečníky a méně pokročilé, zařadili jsme do našeho výběru i jednoduchý zkoušeč tranzistorů. Ti, co si jej postaví, jistě ocení jeho přednosti. Jednoduchý přístroj tohoto typu poslouží nejen začínajícímu pionýrovi se zájmem o elektroniku, ale hodí se i do dobře vybavené elektronické laboratoře. Ne vždy se nám časově vyplatí vyndávat ze skříně složitý profesionální zkoušeč, na němž měření všech parametrů trvá obvykle velmi dlouho. Nejčastěji potřebujeme zjistit, zda je součástka dobrá nebo špatná, rychle a co nej-jednodušším způsobem.

Hodně místa budeme v této kapitole věnovat přístrojům a pomůckám ke kontrole a měření teploty. Je v tom jistý záměr. Celosvětový vývoj elektroniky spěje k automatizaci a amatérská technika jej sleduje. Chceme-li cokoli automatizovat, musíme nejprve převést měřené veličiny na elektrický signál. Měření teploty s elektrickým výstupem je užitečné pro regulaci topení v akváriu, pro regulaci topení v malém skleníku pro kaktusy, pro regulaci topení v místnosti a pro mnoho dalších aplikací.

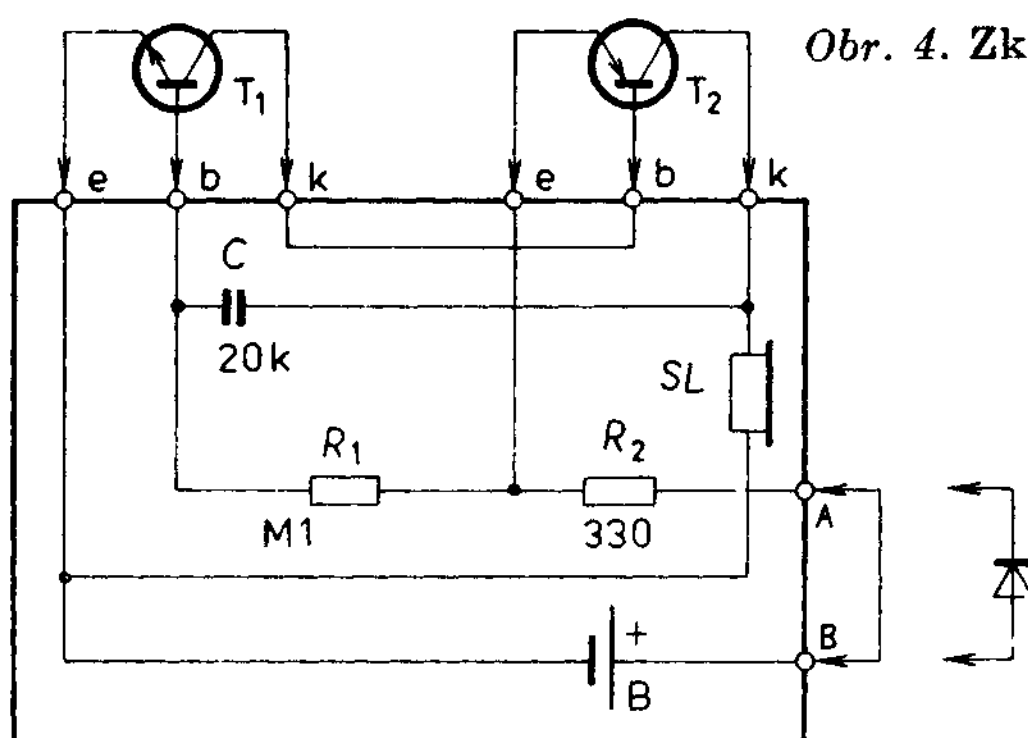
### 6. ZKOUŠEČ TRANZISTORŮ

Každý, kdo se chce jen trochu zabývat elektronikou, musí měřit a kontrolovat různé elektronické součástky. K samozřejmým věcem ve výbavě třeba i jen skromného pracoviště patří voltmetr a ampérmetr a v posledních



Obr. 3. Zjednodušené schéma zkoušeče tranzistorů

letech i zkušební přístroj pro měření nebo zkoušení tranzistorů. Existuje celá řada různých návodů a způsobů jak tranzistory kontrolovat a měřit. Nejjednodušší je použít přístroj podle schématu na obr. 3. Jeho princip spočívá v tom, že oba tranzistory (jeden typu NPN a druhý typu PNP) jsou zapojeny v kaskádě, která má přes kondenzátor  $C$  kladnou zpětnou vazbu. Jakmile přivedeme napájecí napětí, vzniknou vlivem této vazby oscilace a sluchátko zapojené v kolektoru druhého tranzistoru začne pískat. Nepíská-li, je jeden z tranzistorů poškozen. Oscilátor odebírá velmi malý proud a začne pracovat již při napětí okolo 1 V. Proto k jeho napájení stačí pouze jedna tužková baterie.



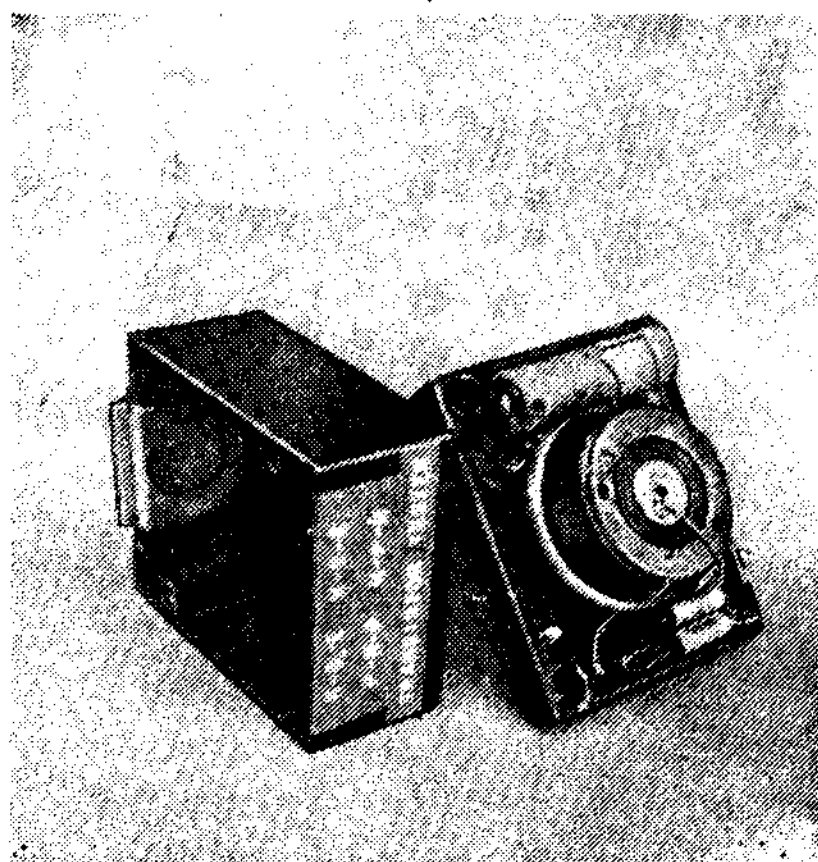
Obr. 4. Zkoušeč tranzistorů

Pro vlastní mechanické provedení přístroje použijeme názornější schéma na obr. 4. Všimněte si také obou fotografií, které ukazují, jak přístroj vypadá uvnitř a jak po sestavení. Základem celého přístroje je bakelitová krabice, která byla původně určena jako elektrická zásuvka na omítku (tzv. vodotěsná) pro napětí 220 V a jednofázový rozvod. Dostanete ji běžně koupit v prodejnách s elektroinstalačním materiálem.

Ze zásuvky odstraníme pryžové těsnění a porcelánový vnitřek s kolíkem. Pilkou na kov odřízneme spodní místo bakelitové misky, ve které původně byla porcelánová vložka s kolíky. Kruhový otvor s průměrem 50 mm ještě pilníkem začistíme, neboť do něho musíme natěsno vsadit telefonní sluchátko 50  $\Omega$ . Sluchátko po obvodu potřeme epoxidovým lepidlem a necháme 24 hodin vytvrdnout. Předtím však ještě do vrchního panelu skříňky vyvrtáme dva otvory s průměrem asi 8,2 mm pro dvě zdířky a šest otvorů s průměrem 3,2 mm pro nožové konektory. Konektory poslouží jako vývody vnějších tranzistorů. Nožové konektory lze získat vyjmutím z tzv. zásuvky URS s  $2 \times 13$  vývody, používané běžně v mnoha elektronických zařízeních. Také je lze čas od času získat ve výprodejích nebo od starších zkušených radioamatérů. Konektory vsadíme do předvrtaných otvorů s průměrem 3,2 mm



Obr. 5. Zkoušeč tranzistorů — celkový pohled



Obr. 6. Vnitřní uspořádání zkoušeče tranzistorů

a zalepíme epoxidovým lepidlem. Jejich konce uvnitř skříňky použijeme jako pájecí body pro součástky zkoušeče. Proto přístroj nemusí mít žádný leptaný plošný spoj.

Uvnitř skříňky budou pouze součástky, které vidíte na druhém schématu ohraničené obdélníkem. Jsou to: rezistory  $R_1 = 100 \text{ k}\Omega$  a  $R_2 = 330 \Omega$ , oba typu TR 151, kondenzátor  $C = 20 \text{ nF}$  (na fotografii je patrné, že je složen ze dvou paralelně zapojených kondenzátorů  $10 \text{ nF}$  typu TC 180), telefonní sluchátko  $50 \Omega$ , a jedna tužková baterie  $1,5 \text{ V}$ .

Aby bylo možné přístroj uzavřít poklopem bývalé zásuvky, je nutné víčko upravit. Nejprve vyjmeme hřídel, která tvoří závěs, na kterém se víčko otáčí. Pérka, která víčko trvale přivírají, odstraníme. Hřídel musíme upevnit drátovými závlačkami na horních výstupcích, jak je patrné z fotografie celkové sestavy. Tak se víčko zvedne asi o  $7 \text{ mm}$  v porovnání s původní polohou a vejdou se pod ně konce nožových vývodů. Pro závlačky však musíme jemným vrtáčkem přímo do hřídele vyvrtat dva otvory s průměrem asi  $0,8 \text{ mm}$ . Se stejnou roztečí vyvrtáme také otvory do výstupků skříňky. Závlačky na koncích zapilujeme nebo zakápneme epoxidovým lepidlem. Komu se nechce dělat tuto obtížnější práci, může nechat zkoušeč bez víčka, ale výsledný dojem a efekt se ztratí. Jak budeme měřit? Ideální bude, když si obstaráme dva etalonové ocejchované tranzistory, jeden typu NPN, druhý typu PNP. Vhodné jsou například velmi známé germaniové tranzistory 101NU71 a GC 508. Ty necháváme v přístroji trvale. Když pak chceme přístrojem zkoušet, zda je neznámý tranzistor dobrý nebo špatný, pouze jeden z vyzkoušených tranzistorů vyjmeme a nahradíme jej zkoušeným tranzistorem. Takto lze zkoušet téměř všechny typy tranzistorů: ger-

Přístroj lze používat také jako bzučák pro zkoušení zkratů nebo pro orientační kontrolu diody. Když do zdířek A a B připojíme diodu, musí jedním směrem procházet proud a sluchátko píská (samozřejmě, že v měřicích svorkách pro tranzistor musíme mít správně oba etalonové tranzistory). Při přepólování přívodů diody sluchátko nesmí pískat, neboť dioda by neměla vést proud.

Přístroj dovolu je odhalovat mezizávitové zkraty v transformátorech, tlumivkách, cívkách i v jiných součástkách, které mají vinutí. Napájecí napětí je 9 V, výstupní efektivní střídavé napětí je asi 1,5 V (obr. 7).

Funkce přístroje je založena na zmenšení amplitudy výstupního napětí při připojení cívky, která má mezizávitový zkrat. Taková cívka má menší



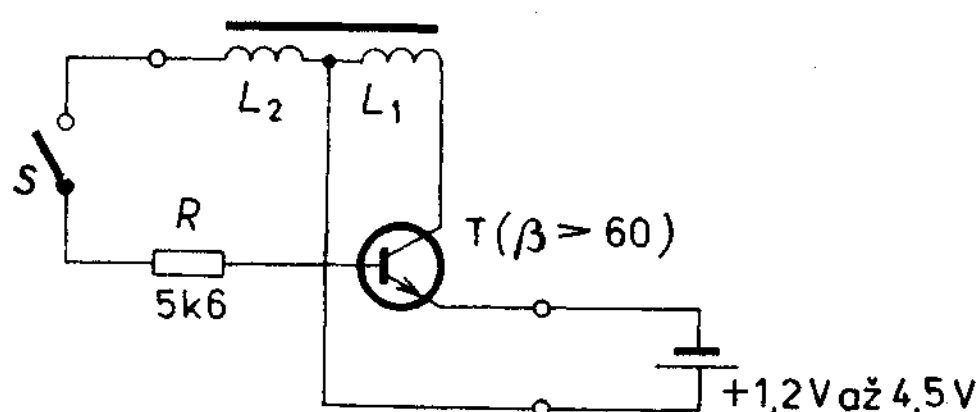
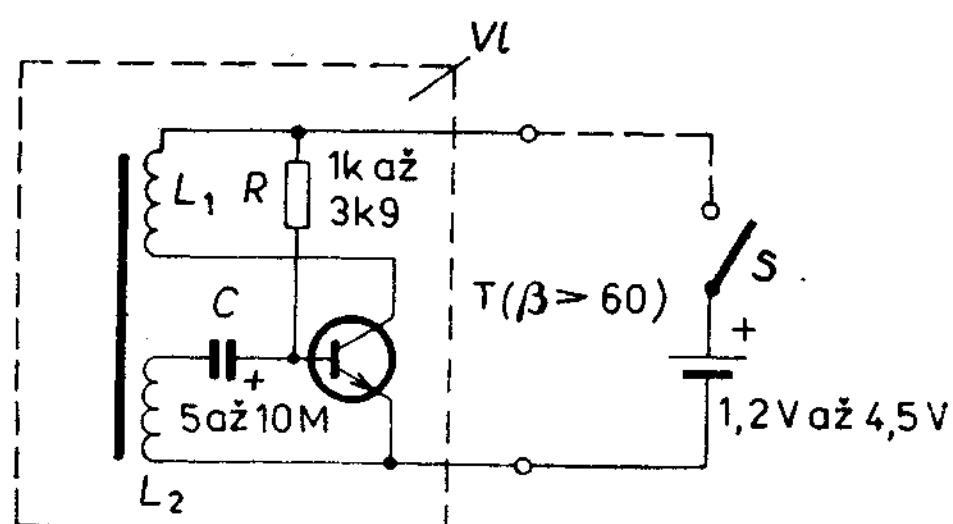
činitel jakosti  $Q$ . Nevýhodou přístroje je, že většinou musíme mít alespoň dvě cívky, jednu porovnávací, o níž víme, že je dobrá, a s níž pak porovná-  
váme výstupní střídavé napětí zkoušené cívky. Pomocí rezistoru  $R_4$  si na-  
stavíme výstupní napětí na zaokrouhlenou velikost a po zapojení zkoušené  
cívky nesmíme zaznamenat menší výstupní napětí, než jaké jsme získali při  
měření s porovnávací cívkou. Nízkofrekvenční střídavé napětí měříme stří-  
davým voltmetrem.

## 8. JEDNODUCHÝ BZUČÁK VESTAVĚNÝ DO TELEFONNÍ VLOŽKY

Bzučák má velmi jednoduché zapojení a provedení a má různé použití. Využívá se dvou vinutí běžné sluchátkové telefonní vložky s malým odpor-  
em. Uvnitř sluchátka jsou dvě cívky, jejichž vinutí lze snadno zapojit  
jednotlivě a použít jako dvě cívky se vzájemnou vazbou pro tranzistorový  
oscilátor. Jednu z cívek zapojíme do obvodu kolektoru tranzistoru, druhou  
do obvodu báze tranzistoru. Kolektorové vinutí má vazbu na vinutí v bázi  
tranzistoru, kmitočet je asi 600 Hz až 1000 Hz. Konce cívek musíme zapojit  
tak, aby vazba byla kladná. Pokud nelze určit správné zapojení vývodů,  
zapojíme obě cívky libovolně a nekmitá-li oscilátor, zaměníme konce vinutí  
u jedné cívky.

Všechny součástky se vejdou do pouzdra vložky V1, takže vně zůstane  
pouze napájecí baterie. Oscilátor kmitá již od napětí 1,2 V, takže je možné  
jej napájet pouze jedním článkem (např. tužkovou baterií). Obě zapojení  
na obr. 8 jsou funkčně rovnocenná.

Lze použít libovolný tranzistor, podmínkou je pouze, aby proudový ze-  
silovací činitel tranzistoru byl větší než 60. Vzhledem k rozměrům je vhodný  
např. tranzistor KC 508.



Obr. 8. Bzučák vestavěný  
v telefonní vložce

Použití bzučáku je mnohostranné. Můžeme jej využít jako měřič zkratů, jako jednoduchý akustický indikátor sepnutého kontaktu relé atd. Rozšířené je použití bzučáku v automobilu pro signalizaci zapnutých směrovek. Pro tento účel je vhodné připojit bzučák paralelně k přerušovači. Jakmile se přerušovačem zapojí příslušné žárovky blikače, je bzučák zkratován. Rozpojí-li přerušovač obvod, je bzučák napájen přes žárovky blikače, které mají v porovnání s bzučákem zanedbatelný odpor, a bzučák píská. Při sepnutí přerušovače oscilátor nepracuje. Výsledkem je tón přerušovaný v rytmu spínání žárovek blikače.

Jednoduchost konstrukce má jeden háček. Pouze ojediněle se vyskytují telefonní vložky sestavené pomocí šroubového spoje. Většina vložek má pouzdro zalisované a je třeba jisté dovednosti k tomu, abychom sluchátko bez poškození rozebrali a znovu sestavili.

## 9. JEDNODUCHÝ JEDNOÚČELOVÝ STROBOSKOP

Na obr. 9 je jednoduchý jednoúčelový stroboskop. Již na první pohled jsou patrné jeho výhody. Jako svítící element se používá běžná žárovka, zapojení neobsahuje transformátor a má relativně málo součástek, takže jej lze provést v poměrně malých, téměř miniaturních rozměrech.

Nevýhodou je relativně malý měřicí rozsah přístroje, od 20 otáček za minutu do asi 350 otáček za minutu. Dále je nevýhodou nutnost dokonalého bezpečného krytu, neboť všechny součástky v zapojení jsou spojeny galvanicky se sítí. Navíc si při konstrukci musíme uvědomit, že stabilizační dioda 1NZ70 a její předřadný srážecí rezistor  $R_7$  jsou značně ohřátý, takže musíme zajistit jejich dobré chlazení. Podstatné je i to, že přístroj je nepřenosný, protože vyžaduje síťové napájecí napětí.

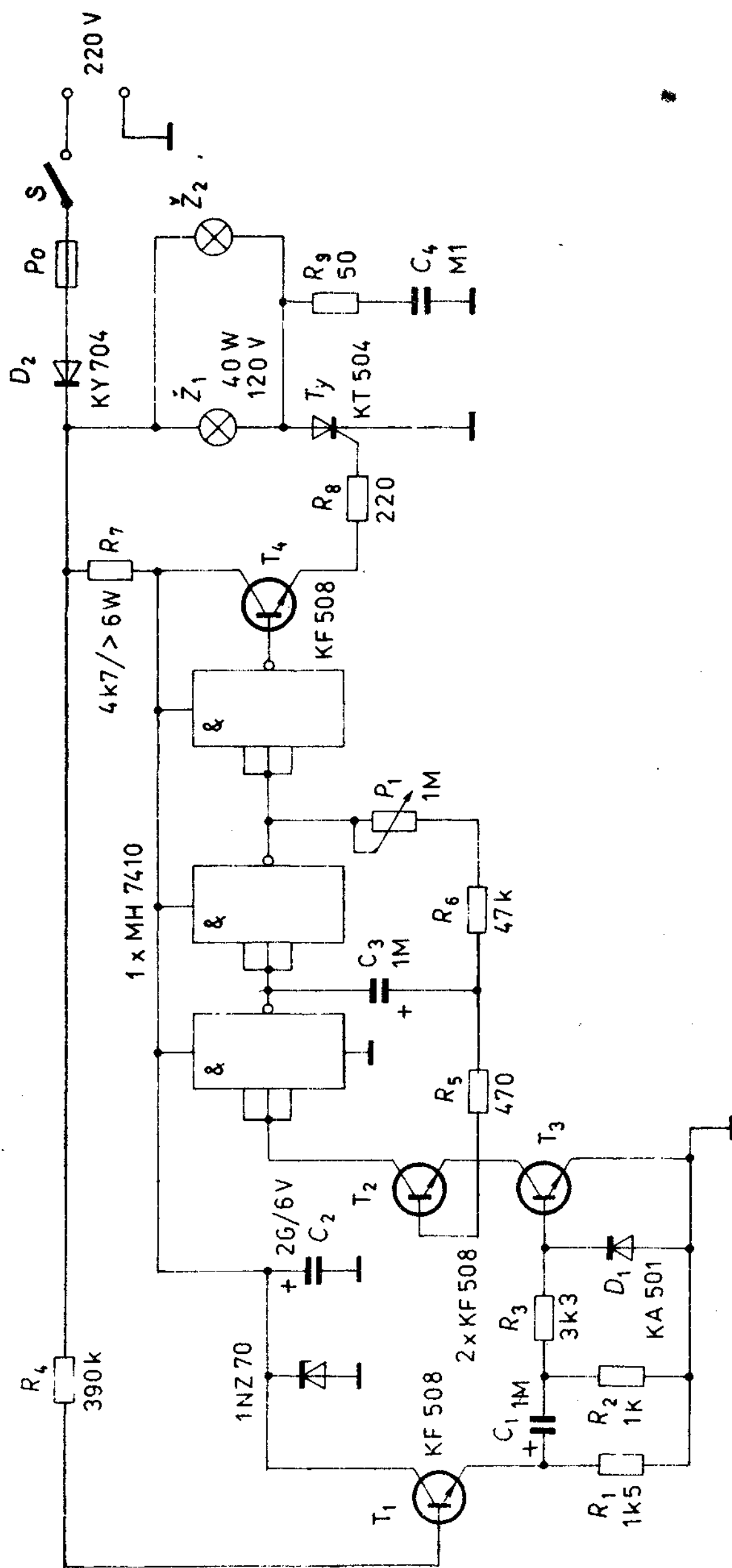
Na vyhlazovacím kondenzátoru  $C_2$  nemá být stejnosměrné napájecí napětí větší než +5,5 V, což musíme zajistit vhodným výběrem stabilizační diody. Na bázi tranzistoru  $T_1$  přichází jednocestně usměrněné střídavé napětí, které se na integračním členu, tvořeném rezistorem  $R_1$ , kondenzátorem  $C_1$  a rezistorem  $R_2$  zapojeném v emitoru tranzistoru  $T_1$ , přemění na impulsy s délkou 2 ms a s opakovacím kmitočtem 20 ms. Těmito impulsy se pak moduluje pomaleji běžící multivibrátor, jehož kmitočet určuje kondenzátor  $C_3$ , rezistor  $R_6$  a zejména proměnný potenciometr  $P_1$ , který opatříme stupnicí.

Přes rezistor  $R_8$  se pomocí spínacího tranzistoru  $T_4$  dostávají řídicí impulsy na řídicí elektrodu tyristoru, který pak v rytmu těchto impulsů rozsvěcuje stroboskopické světlo žárovky.

## 10. STROBOSKOP

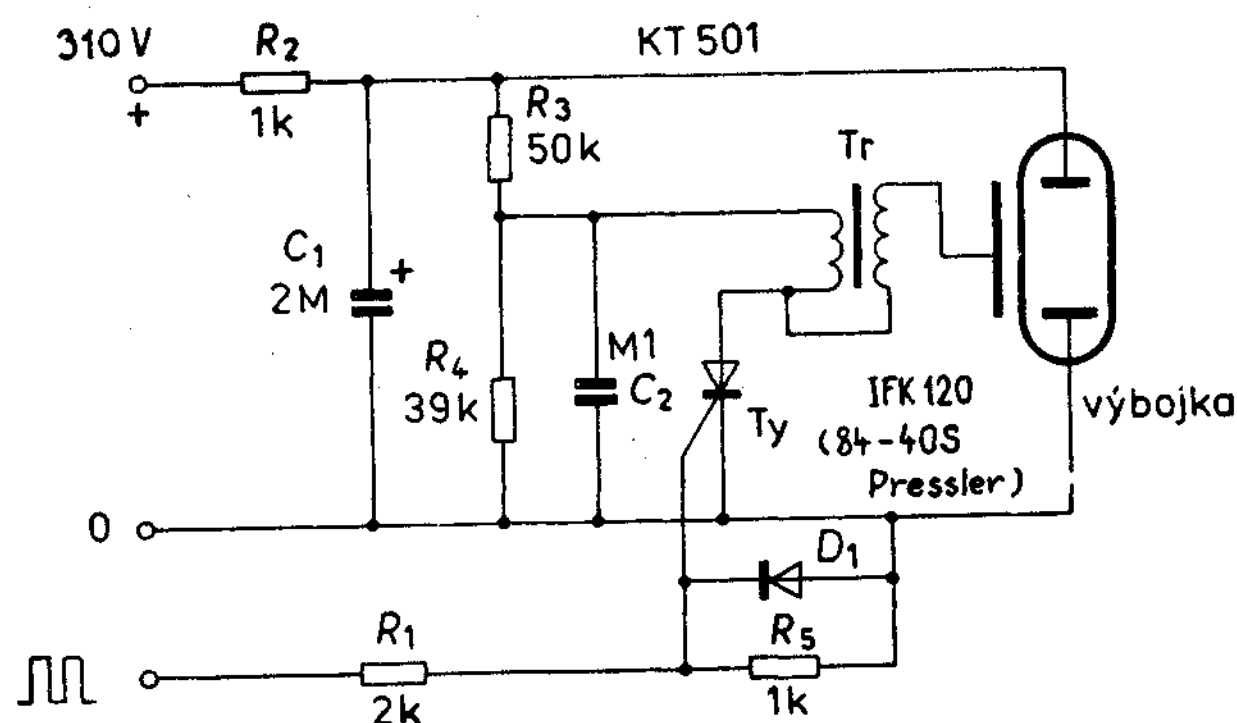
Stroboskopická metoda se používá např. ke kontrole a seřizování spalovacích motorů. Tato metoda spočívá v tom, že po každém rozepnutí přerušovače se na krátký čas rozsvítí lampa osvětlující rysku na setrvačníku nebo jiné rotující části motoru. Ryska se pohybuje kolem stupnice, na níž je





Obr. 9. Jednoduchý jednouúčelový stroboskop

vyznačena odpovídající poloha válce pro okolí jeho horní úvrati v úhlové míře. Při osvětlování stroboskopickou lampou se ryska vedle stupnice jakoby zastaví v místě, které odpovídá nastavenému předstihu. Osvětlené místo musí být samozřejmě chráněno před rušivým vlivem okolního světla a záblesky lampy musí být krátké. Např. při průměru setrvačníku 30 cm a při 6000 otáčkách za minutu musí být délka záblesku kratší než  $5 \mu s$ , aby se kontura rysky příliš nerozmazala.



KY 132/80

Obr. 10. Stroboskop

Jako zdroj světla je nutné použít xenonovou výbojku, ke spínání proudu do primárního vinutí ionizačního transformátoru je vhodné použít tyristor. Zapojení stroboskopu je na obr. 10. Stroboskop je napájen ze zdroje napětí 310 V. Toto napětí získáme použitím síťového transformátoru a usměrněním, pro přenosný přístroj pak musíme použít měnič. Získáváme-li napětí z nízkého napětí sítě, musíme dbát na bezpečnost obsluhy, a proto použijeme oddělovací transformátor.

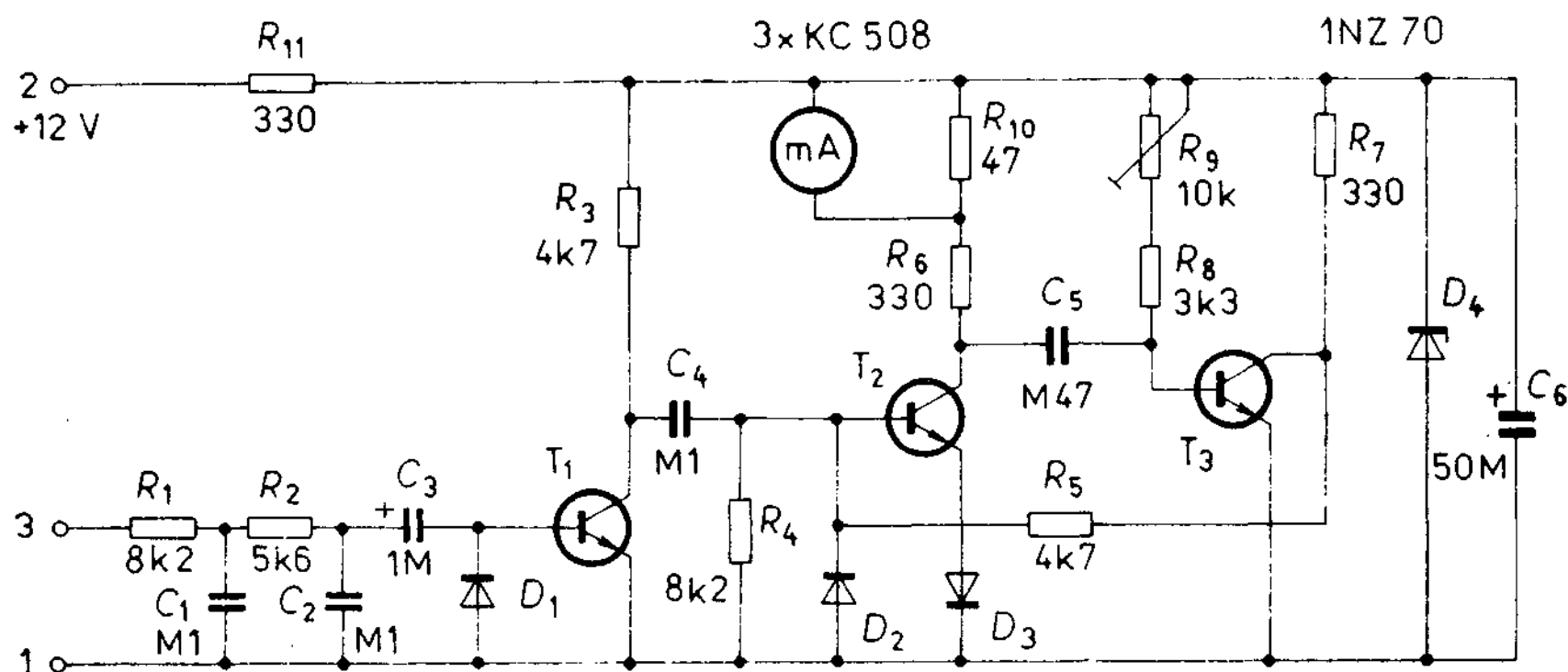
Nulový a vstupní vodič připojujeme paralelně k přerušovači, aby na vstupní elektrodě byly kladné impulsy. Rezistor  $R_1$  omezuje proud do řídicí elektrody tyristoru a dioda  $D_1$  chrání přechod této elektrody proti průrazu zápornými zákmity na zapalovací cívce.

Transformátor  $Tr$  generuje ionizační impulsy, které způsobují zapálení výbojky. Jde o běžný typ transformátoru, který se používá v elektronických blescích. Může být např. navinut na feritovém jádru a průměrem 4,5 mm a délkou 26 mm. Primární vinutí má 16 závitů vodiče CuL s průměrem 0,35 mm a sekundární vinutí má 650 závitů vodiče CuL s průměrem 0,1 mm.

## 11. OTÁČKOMĚR

Popisovaný otáčkoměr je určen k měření otáček spalovacích motorů s přerušovačem. Má lineární stupnici 0 až 10 000 otáček za minutu, je napájen z automobilového akumulátoru 12 V a je vhodný pro automobily se záporným pólem na kostře. Může být zhotoven buď jako přenosný servisní

přístroj, který se připojí k motoru přívodními šňůrami a krokosvorkami, nebo může být vestavěn přímo do palubní desky automobilu. Schéma otáčkoměru je na obr. 11. Mezi body 1 a 2 zapojíme akumulátor. Bude-li přístroj trvale připevněn na vozidle, bude připojen až na spínací skříňku, paralelně k obvodu zapalování. Body 3 a 1 jsou připojeny paralelně ke kontaktům přerušovače. Otáčkoměr je vlastně měřič kmitočtu, v jehož rytmu spíná proud procházející primárním vinutím cívky.



Obr. 11. Otáčkoměr (diody  $D_1$ ,  $D_2$ ,  $D_3$  jsou typu OA9)

Zapalovací impulsy ze vstupních svorek jsou nejprve zpracovány ve filtračních obvodech  $R_1$ ,  $C_1$  a  $R_2$ ,  $C_2$ . Přes kondenzátor  $C_3$  jsou pak přivedeny na bázi tranzistoru  $T_1$ , který má úlohu tvarovače. Přejít báze — emitor je proti záporným špičkám vznikajícím na indukčnosti zapalovací cívky chráněn diodou  $D_1$ . Signálem z tranzistoru  $T_1$  se spouští monostabilní multivibrátor s tranzistory  $T_2$  a  $T_3$ . Časovou konstantu tohoto obvodu lze nastavit proměnným rezistorem  $R_9$ . Každé sepnutí multivibrátoru, jehož výstupní impulsy jsou vždy stejně široké, vyvolá úbytek napětí na odporu  $R_{10}$  a výchylka ručky měřidla mA je přímo úměrná spínacímu kmitočtu přerušovače. To platí samozřejmě pouze tehdy, je-li napájecí napětí konstantní. Proto je v obvodu napájecí napětí stabilizováno diodou  $D_4$ .

Přístroj je nutné ocejchovat tónovým generátorem. Pro cejchování platí tyto vztahy:

Pro čtyřdobý motor

$$f = \frac{nV}{120}$$

Pro dvoudobý motor

$$f = \frac{nV}{60}$$

kde  $f$  je cejchovní kmitočet,  $n$  otáčky [ $\text{min}^{-1}$ ],  $V$  počet válců motoru.

Tabulka 1. Vztah mezi otáčkami a kmitočtem pro různé druhy motorů

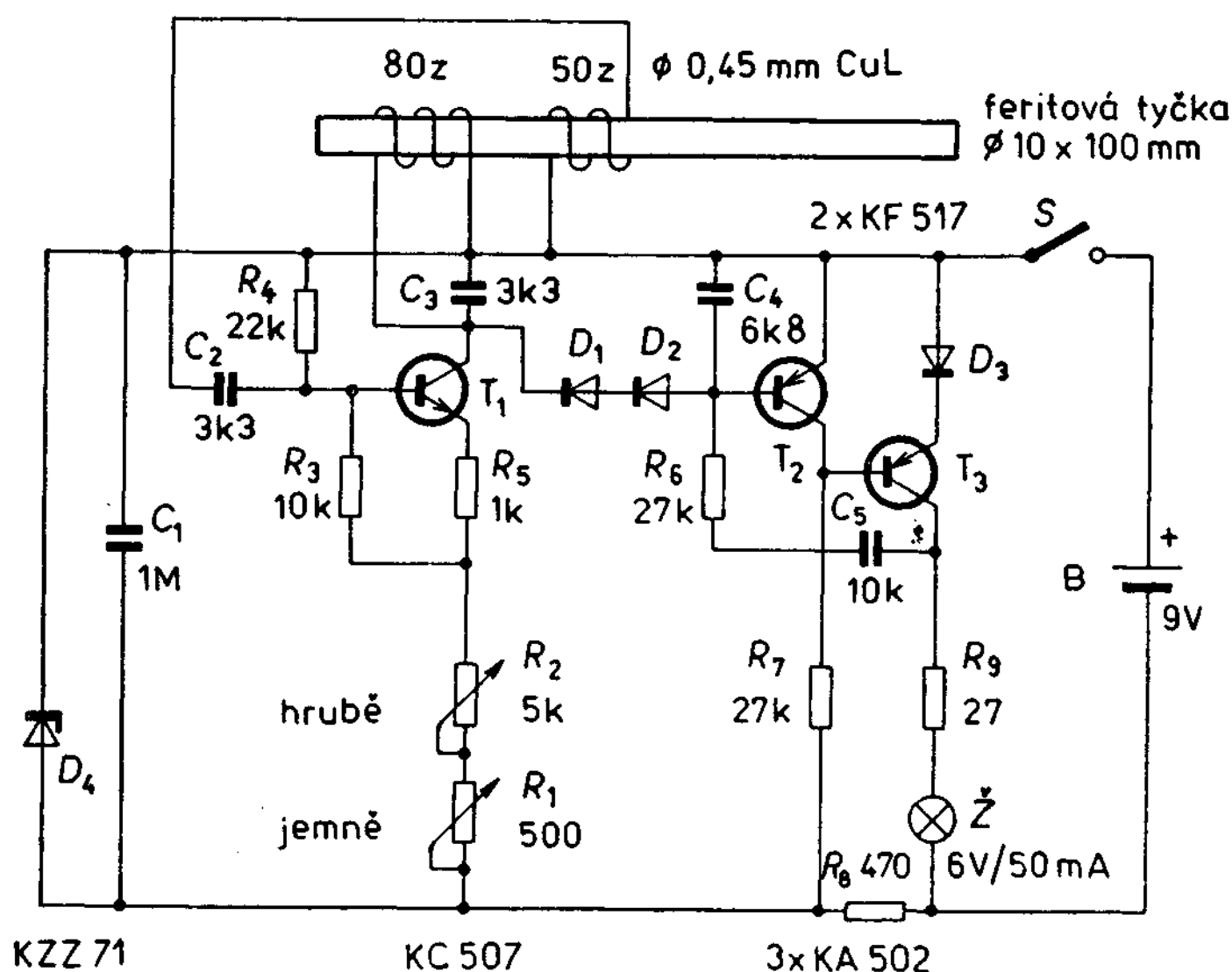
Otáčky [min <sup>-1</sup> ]	Čtyřdobý motor			Dvoudobý motor		
	4 válce	6 válců	8 válců	1 válec	2 válce	3 válce
750	25 Hz	37,5 Hz	50 Hz	12,5 Hz	25 Hz	37,5 Hz
1500	50 Hz	75 Hz	100 Hz	25 Hz	50 Hz	75 Hz
3000	100 Hz	150 Hz	200 Hz	50 Hz	100 Hz	150 Hz
4500	150 Hz	225 Hz	300 Hz	75 Hz	150 Hz	225 Hz
6000	200 Hz	300 Hz	400 Hz	100 Hz	200 Hz	300 Hz
7500	250 Hz	375 Hz	500 Hz	125 Hz	250 Hz	375 Hz
9000	300 Hz	540 Hz	600 Hz	150 Hz	300 Hz	450 Hz

Použitý měřicí přístroj má citlivost 1 mA na plnou výchylku

Vztah mezi otáčkami a kmitočtem generátoru je pro nejpoužívanější typy motorů číselně vyjádřen v tab. 1.

## 12. PŘÍSTROJ KE ZJIŠŤOVÁNÍ KOVOVÝCH PŘEDMĚTŮ

Přístroj, jehož schéma je na obr. 12, slouží ke zjišťování kovového vodního potrubí nebo elektrického vedení pod omítkou, za dřevěným obložením, pod podlahovou krytinou atd. Napájecí napětí je stabilizováno diodou  $D_4$ , takže k napájení přístroje mohou být použity baterie a není nutné upravovat citlivost přístroje s ohledem na jejich stav.



Obr. 12. Přístroj ke zjišťování kovových předmětů

Tranzistor  $T_1$  s cívkami a vazebními členy tvoří oscilátor, kmitající na kmitočtu asi 150 kHz. Potenciometry  $R_1$  a  $R_2$  se jemně a hrubě nastavuje pracovní bod, v němž oscilátor začne kmitat. Diody  $D_1$  a  $D_2$  usměrňují střídavě napětí z kolektoru tranzistoru  $T_1$ . Toto napětí je filtrováno kondenzátorem  $C_4$  a řídí tranzistor  $T_2$ . Tranzistory  $T_2$  a  $T_3$  jsou v Darlingtonově zapojení. V kolektoru tranzistoru  $T_3$  je přes ochranný rezistor  $R_9$  zapojena žárovka  $\bar{Z}$ . Tato žárovka se rozsvítí v okamžiku, kdy při rozladění oscilátor přestane kmitat.

Všechny prvky kromě feritové tyčky, baterie, spínače a žárovky lze umístit na desce s plošnými spoji. Celý přístroj je umístěn ve skřínce z plastu. Aby kovový plášť baterie a ostatní kovové součástky neovlivňovaly citlivost přístroje, je feritová tyčka s vinutím od těchto součástek co nejvíce vzdálena.

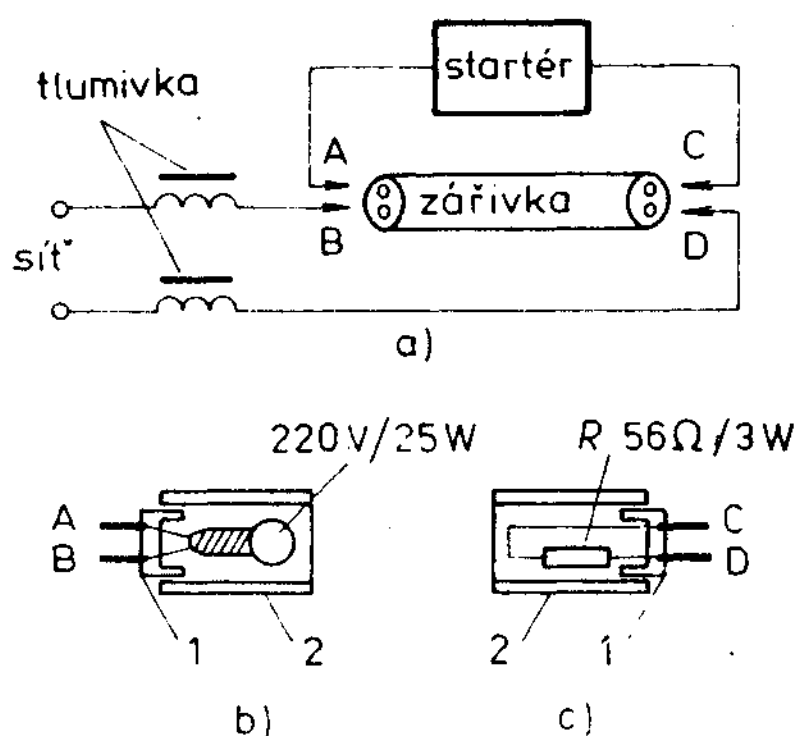
Čidlo tvoří feritová tyčka průměru 10 mm a délky 100 mm; vyhoví však i tyčka jiných rozměrů. Při propojování je nutné dávat pozor na správný smysl vinutí. Nerozkmitá-li se oscilátor, je nutné zaměnit vývody jednoho vinutí.

Rezistor  $R_6$  a kondenzátor  $C_5$  tvoří kladnou zpětnou vazbu, která zvětšuje citlivost přístroje. Při přiblížení feritové tyčky ke kovovému předmětu se rezonanční obvod rozladí, oscilátor vysazuje a žárovka začne blikat. Po větším přiblížení zůstává žárovka svítit trvale.

### 13. ZKOUŠENÍ ZÁŘIVKOVÝCH TĚLES

Při poruše zářivky je mnohdy nesnadné určit, je-li závada v obvodu pro připojení zářivky nebo je-li vadná samotná zářivková trubice. Navíc bývá zářivka umístěna často až u stropu a obvykle je špatně přístupná.

Určit závadu bez měřicích přístrojů pomůže jednoduchý přípravek. Skládá se ze dvou částí. Základem jsou dvě patice ze staré zářivkové trubice. V jedné z nich je připojena žárovka 220 V/25 W se závitem Mignon (patice E14), ve druhé je rezistor 56  $\Omega$  pro zatížení minimálně 3 W (na obr. 13 je použit rezistor typu TR 510, 6 W). Na obou paticích je ještě přilepena izolační trubice z PVC nebo z pertinaxu. Nejvhodnějším lepidlem je Epoxy



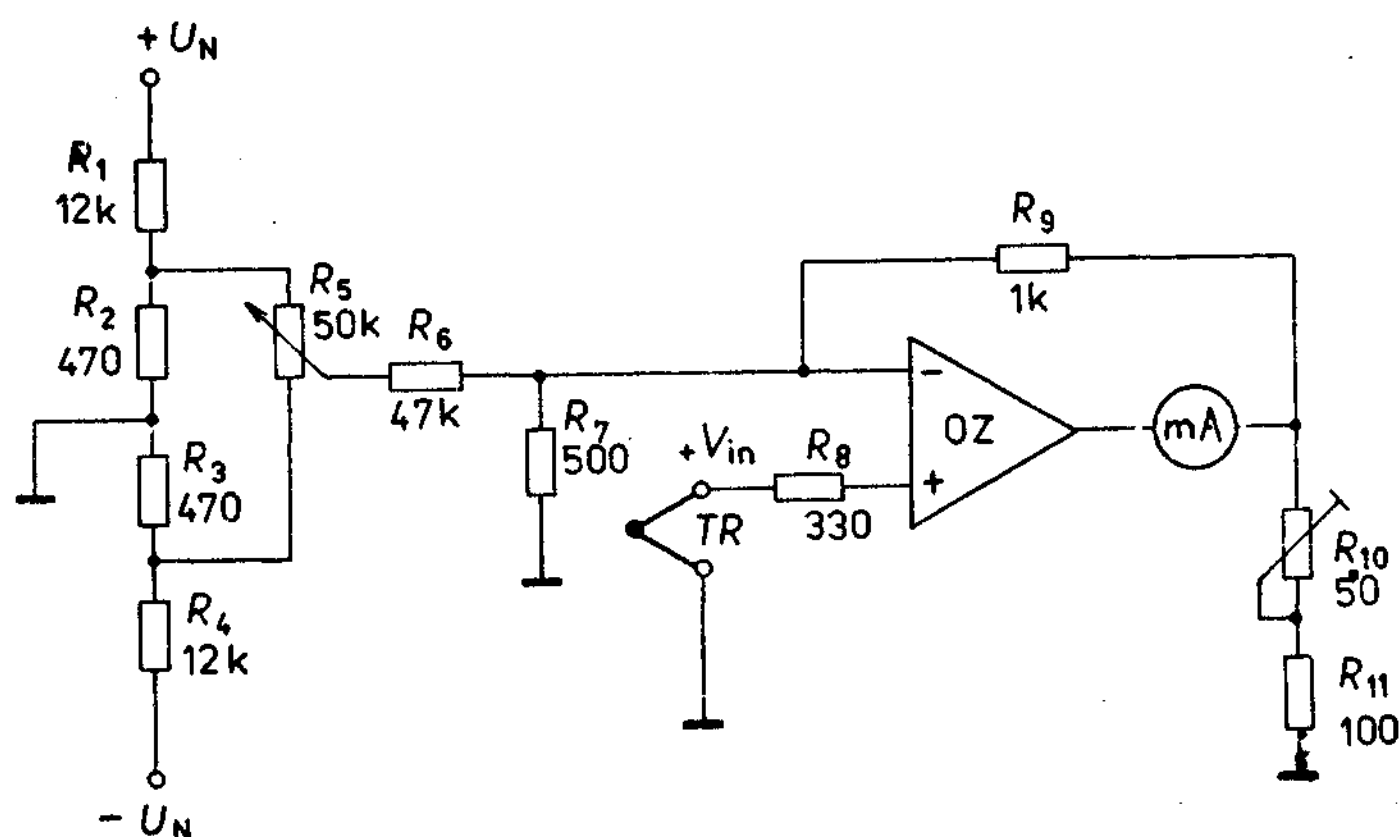
Obr. 13. Přípravek ke zkoušení zářivkových těles

1200. Izolační trubice má zajistit přípravek tak, aby všechny jeho živé části byly chráněny před náhodným dotykem.

Práce s přípravkem je jednoduchá. Při poruše zářivkového osvětlení (přípravek lze použít i při instalaci nových zářivek) vyjmeme zářivkovou trubici a místo ní zasuneme obě části přípravku (na obr. 13 v bodech A, B a C, D). Po zapnutí síťového napětí při správné funkci přerušovače, správné tlumivce a správném napětí sítě svítí žárovka v přípravku poloviční intenzitou a asi v sekundových intervalech zhasíná, neboť se její světlo přerušuje startérem. Svítí-li žárovka plnou intenzitou, je zpravidla zkrat mezi závity tlumivky. Není-li světlo žárovky přerušováno, je vadný startér.

#### 14. MĚŘENÍ TEPLOTY S TERMoeLEKTRICKÝM ČLÁNKEM A OPERAČNÍM ZESILOVAČEM

Na obr. 14 je typické schéma připojení termoelektrického článku k operačnímu zesilovači OZ. Termoelektrický článek je aktivním zdrojem



Obr. 14. Měření teploty termoelektrickým článkem

elektrické energie s téměř nulovým vnitřním odporem a s velmi malým svorkovým napětím. Typický přírůstek svorkového napětí na  $100\text{ }^{\circ}\text{C}$  je kolem  $5\text{ mV}$ . Teploměr ukazuje závislost tohoto elektrického napětí na teplotě. Stupnice takového teploměru je s určitou přesností v široké oblasti měření lineární. Připojení operačního zesilovače k termoelektrickému článku sleduje obvykle dva cíle — oddělit a zesílit měřený signál a upravit stupnici měřidla tak, aby ukazovala lineárně až od hodnot teploty, které nás zajímají.

V našem zapojení je zesílení celého stupně dáno poměrem odporů  $R_7$  a  $R_9$ ; potenciometrem  $R_5$  se nastavuje úroveň signálu — tedy teploty, od které je výstupní napětí kladné, tj. počátek měření. Vlastní termoelektrický



článek je kladným koncem výstupního napětí připojen k neinvertujícímu vstupu operačního zesilovače. Přenos je při ideálním operačním zesilovači dán vztahem

$$\frac{I_L}{V_{in}} = \frac{1}{R_{10} + R_{11}} \cdot \frac{R_7 + R_9}{R_7}$$

kde  $I_L$  je proud procházející do připojeného měřidla — miliampérmetru, jehož stupnice je ocejchována ve stupních Celsia,

$V_{in}$  je aktivní výstupní napětí termoelektrického článku Th.

Pro přesné určení teploty platí při použití termoelektrických článků řada doporučení. Kromě vlastního místa měření (snímače) má termoelektrický článek obvykle ještě termostátové srovnávací místo s konstantní teplotou, s níž vlastně teplotu v měřeném místě srovnáváme, a kompenzační vedení, kterým jsou obě místa mezi sebou propojena.

Vlastní termoelektrický článek je vytvořen bodovým svařením dvou kovů (pásků nebo drátů). Dále uvedeme typické termoelektrické články.

Článek Fe-ko, složený z kovů železo a konstantan.

Je vhodný pro měření teplot od  $-200\text{ }^{\circ}\text{C}$  do  $900\text{ }^{\circ}\text{C}$ . Výstupní napětí při  $-200\text{ }^{\circ}\text{C} \dots 0\text{ V}$ , při  $100\text{ }^{\circ}\text{C} \dots 5,37\text{ mV}$ ,  $200\text{ }^{\circ}\text{C} \dots 10,95\text{ mV}$ ,  $300\text{ }^{\circ}\text{C} \dots 16,56\text{ mV}$ ,  $500\text{ }^{\circ}\text{C} \dots 27,85\text{ mV}$ ,  $900\text{ }^{\circ}\text{C} \dots 53,07\text{ mV}$ .

Článek ch-k, složený z kovů chromel a kopel.

Je vhodný pro teploty od  $-50\text{ }^{\circ}\text{C}$  do  $+600\text{ }^{\circ}\text{C}$ , krátkodobě až do  $800\text{ }^{\circ}\text{C}$ . Výstupní napětí při  $0\text{ }^{\circ}\text{C} \dots 0\text{ V}$ , při  $100\text{ }^{\circ}\text{C} \dots 6,95\text{ mV}$ , při  $200\text{ }^{\circ}\text{C} \dots 14,66\text{ mV}$ , při  $300\text{ }^{\circ}\text{C} \dots 22,90\text{ mV}$ , při  $500\text{ }^{\circ}\text{C} \dots 40,15\text{ mV}$  a při  $800\text{ }^{\circ}\text{C} \dots 66,36\text{ mV}$ .

Kromě těchto normovaných termoelektrických článků se používá mnoho jiných typů. Termoelektrické napětí vykazují při vzájemném působení téměř všechny kovy. Pro méně náročná měření a pro amatérské účely se nejvíce používá snadno dostupný termoelektrický článek Fe—Cu (železo a měď) nebo Cu-ko (měď a konstantan).

Pro měření s termoelektrickými články a pro zacházení s nimi jsou v ČSSR vydány dvě normy:

ČSN 25 8304 — Prevádzkové termoelektrické snímače teploty, 1982

ČSN 25 8010 — Směrnice pro měření teplot v průmyslu, 1975.

## 15. MĚŘENÍ TEPLoty NA NEVYVÁŽENÉM TERMISTOROVÉM MŮSTKU

Teplotu lze měřit přímoukazujícím měřicím ručkovým přístrojem, připojeným k nevyváženému termistorovému můstku prostřednictvím operačního zesilovače OZ. Termistory jsou vhodné pro měření nízkých teplot v rozmezí od  $-40\text{ }^{\circ}\text{C}$  do  $+150\text{ }^{\circ}\text{C}$ . Všechny součástky zapojené v můstku (oba termistory a oba rezistory) mají stejný odpor  $R = 120\text{ }\Omega$ . Jeden z termistorů je v místě měření teploty, druhý má být v místě, které má konstantní (neboli vztažnou) teplotu, vzhledem k níž vlastně teplotu měříme.

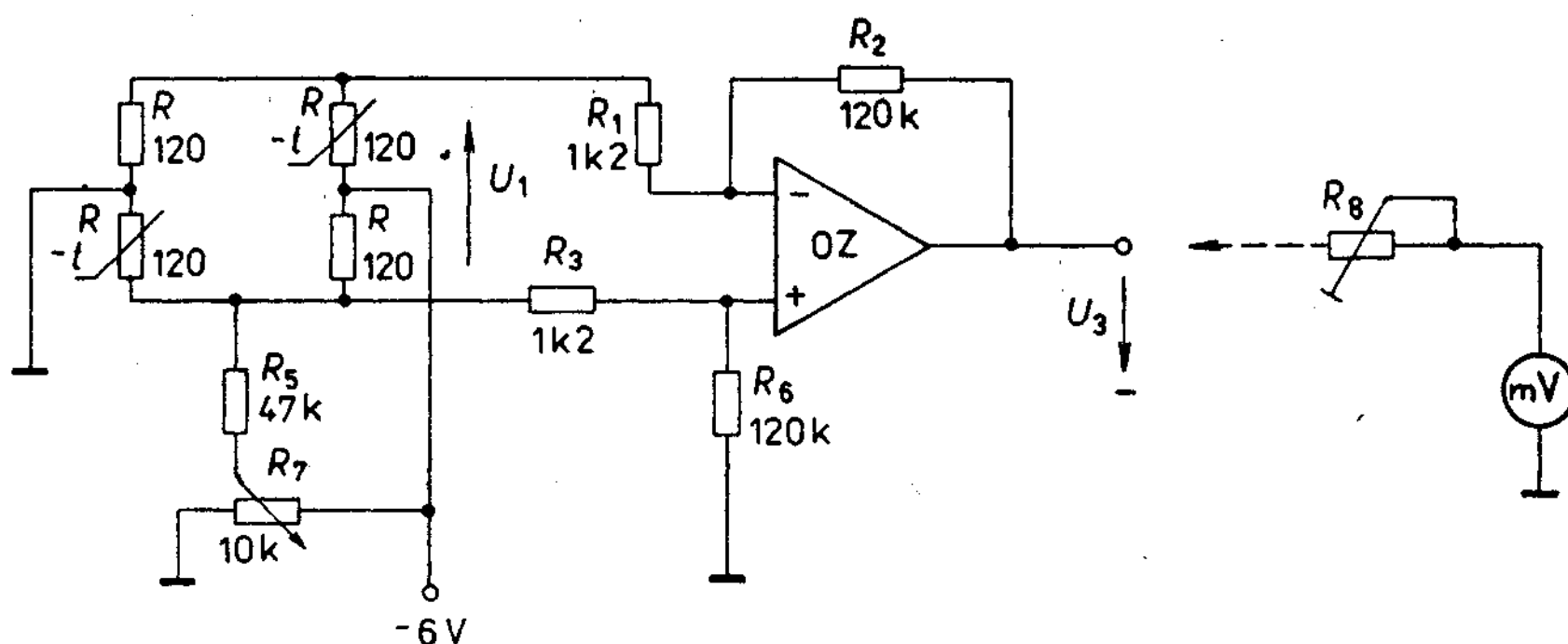
Výstupní napětí je dáno přenosem operačního zesilovače

$$U_3 = U_1 \cdot \frac{R_2}{R_1}$$

V konkrétním případě podle obr. 15, kde  $R_2 = 120 \text{ k}\Omega$  a  $R_1 = 1,2 \text{ k}\Omega$ , platí pro napětí  $U_3 = U_1 \cdot 100$ .

V zapojení musíme dodržet tyto obecné zásady:

Odpor rezistoru  $R_1$  má být daleko větší než poloviční odpor  $R$  prvků v měřicím můstku. Dále musí platit:  $R_1 \doteq R_3$  a  $R_2 \doteq R_6$ .



Obr. 15. Měření teploty na nevyváženém termistorovém můstku

Nulové výstupní napětí  $U_3$  pro dohodnutou počáteční teplotu nastavíme potenciometrem nebo trimrem  $R_7$ . Pro přímé měření teploty může být stupnice milivoltmetru M ocejchována přímo ve stupních Celsia. Rozsah stupnice upravíme podle potřeby změnami zesílení, tedy nejlépe změnou odporu rezistoru  $R_2$ .

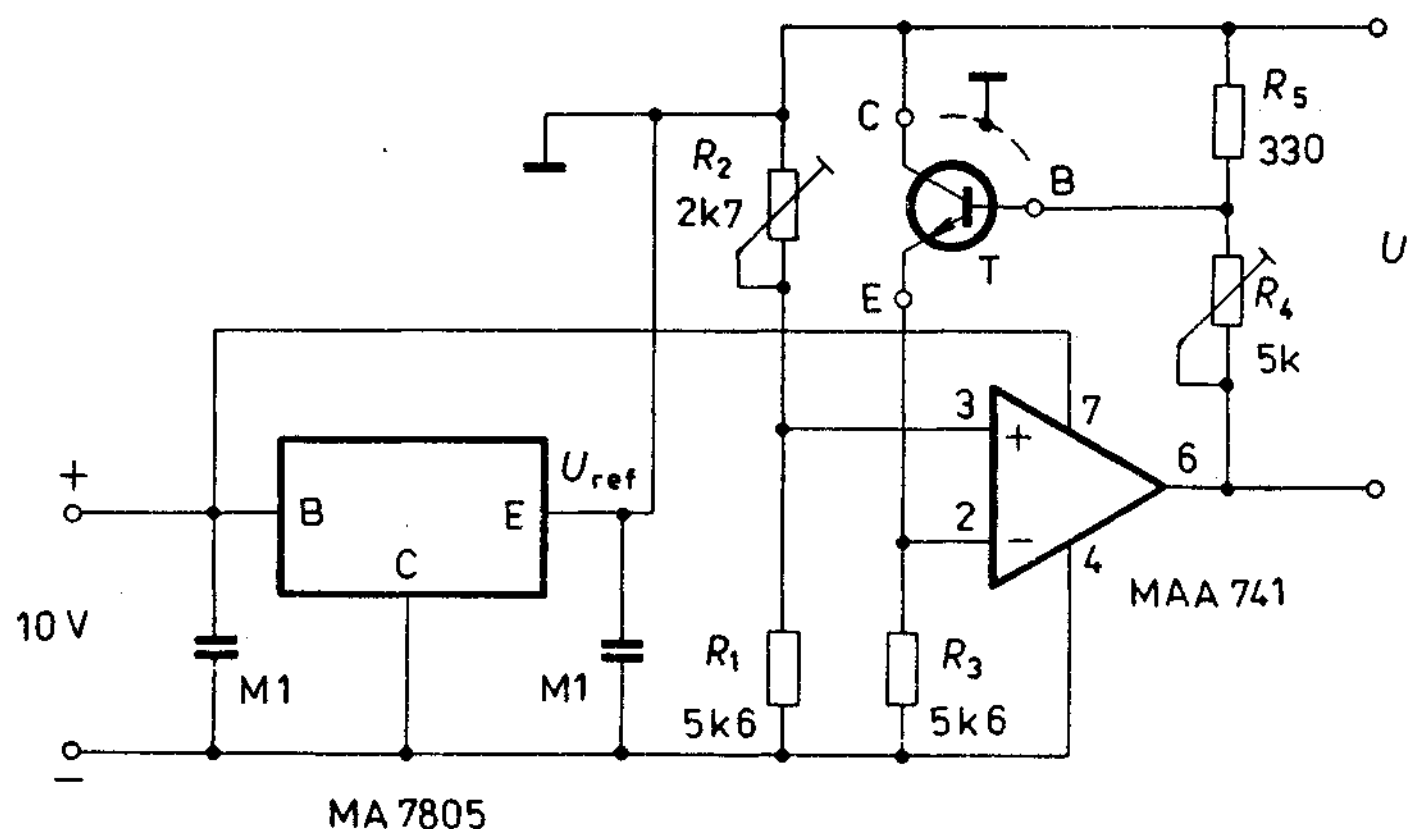
## 16. OBVODY PŘEVÁDĚJÍCÍ LINEÁRNĚ TEPLITU NA NAPĚTÍ

Pro rozsah teplot od  $-30 \text{ }^\circ\text{C}$  do  $+130 \text{ }^\circ\text{C}$  s odchylkou od linearit menší než 1 % lze použít zapojení podle obr. 16. V zapojení je využita lineární závislost napětí báze — emitor křemíkových tranzistorů na teplotě. Tato závislost je asi  $2,2 \text{ mV/K}$ .

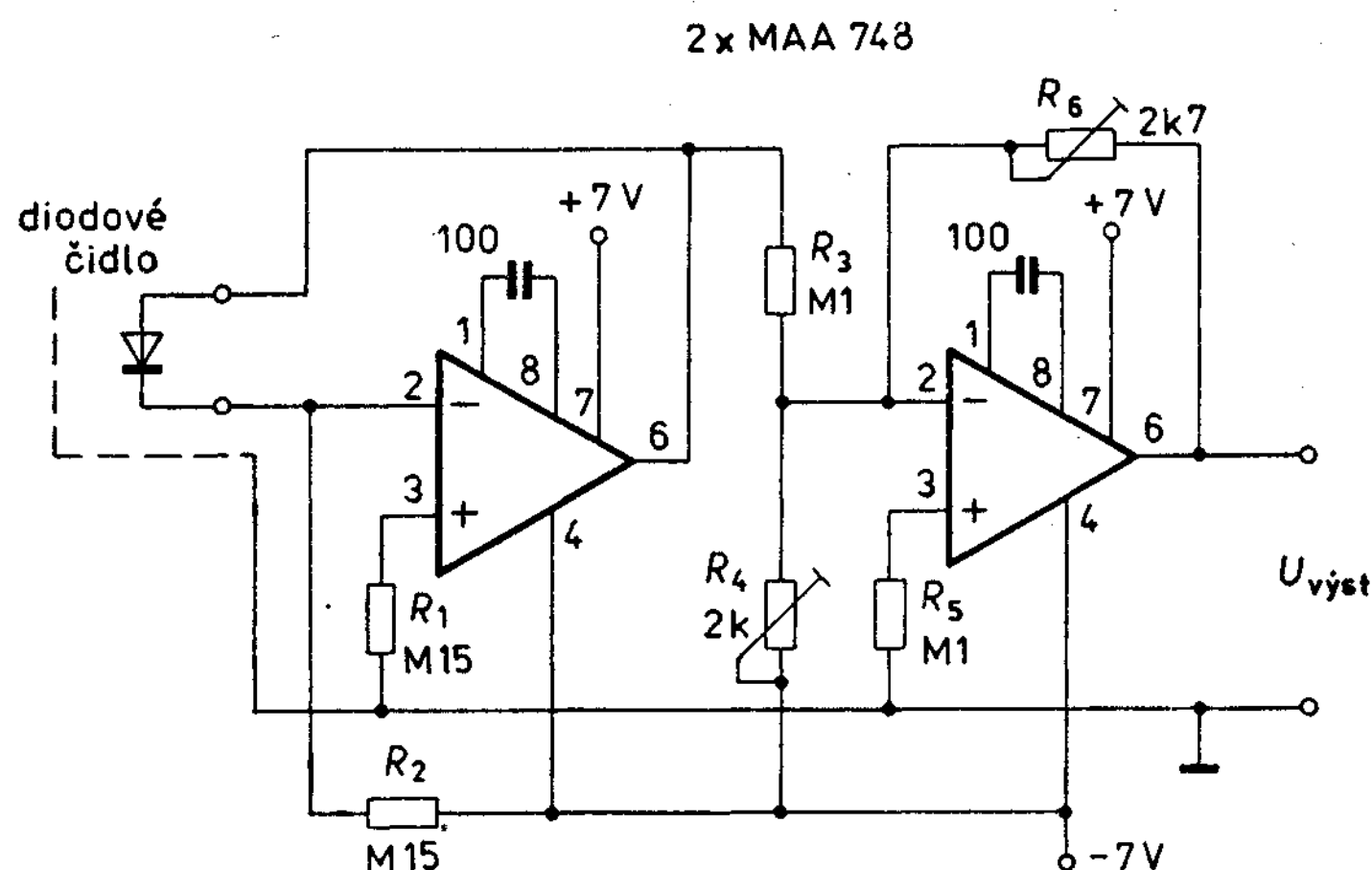
Tranzistor T, který je použit jako teplotní čidlo, připojíme k obvodu stíněnými vodiči. Tranzistor předem vyzkoušíme, několikrát zahřejeme a zchladíme v rozmezí požadovaných měřených teplot a teprve potom vlepíme do sondy. Lze využít libovolný křemíkový tranzistor, avšak vzhledem k tomu, že obvykle požadujeme rychlou reakci obvodu na změnu měřené teploty, použijeme tranzistor malých rozměrů. Proudový zesilovací činitel použitého tranzistoru má být v mezích 100 až 200. Sonda, v níž je tranzistor upevněn, musí tvarem a materiálem odpovídat požadované aplikaci, a proto ji nebudeme podrobněji popisovat. Zásadně by však měla vyhovět požadavku

bezpečnosti při použití síťového zdroje (zejména při aplikaci v lékařství) a nesmí vlivem nadměrného odvádění tepla zhoršit přesnost měření. Její konstrukce samozřejmě ovlivní i teplotní setrvačnost přístroje.

Přístroj je napájen ze zdroje 10 V. Protože přesnost měření vyžaduje stabilní napájecí napětí, je použit integrovaný stabilizátor napětí MA 7805, který stabilizuje referenční napětí obvodu. Tranzistor T je zapojen v jedné úhlopříčce vstupního můstku operačního zesilovače MAA 741. Při ohřívání tranzistoru se zmenšuje napětí mezi bází a emitorem, avšak působením operačního zesilovače a děliče z rezistorů  $R_4$  a  $R_5$  zůstává napětí  $U_{CE}$  na



Obr. 16. Měření teploty pomocí tranzistoru



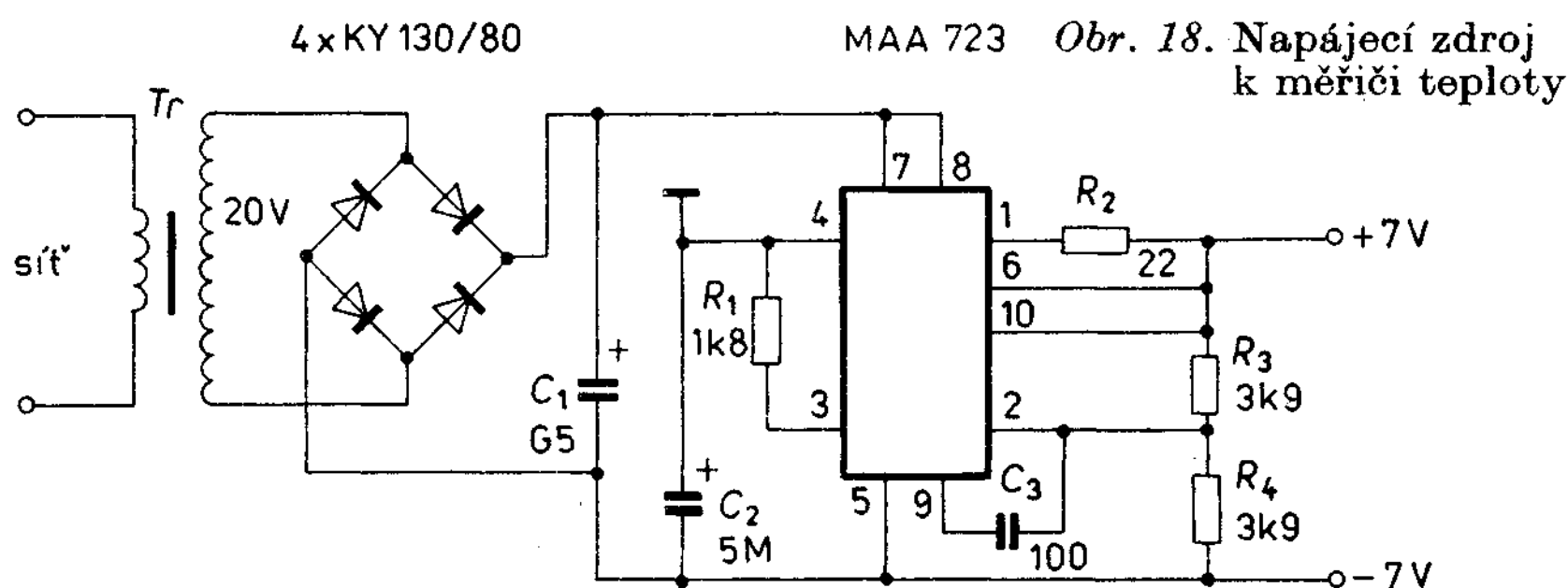
Obr. 17. Měření teploty pomocí diody

tranzistoru konstantní. Změna napětí mezi kolektorem a bází tranzistoru je úměrná teplotě tranzistoru použitého jako čidlo. Výstupní napětí  $U$  je 0 až 2,5 V pro rozsah měřených teplot 0 až 100 °C. Přístroj nastavujeme:

A. Čidlo umístíme do prostředí s teplotou 0 °C (tj. do tajícího ledu) a po ustálení teploty nastavíme potenciometrem  $R_2$  nulové napětí  $U$ .

B. Čidlo umístíme do vody 100 °C teplé a potenciometrem  $R_4$  nastavíme napětí 2,5 V.

Postup několikrát opakujeme a teplotu přitom můžeme kontrolovat

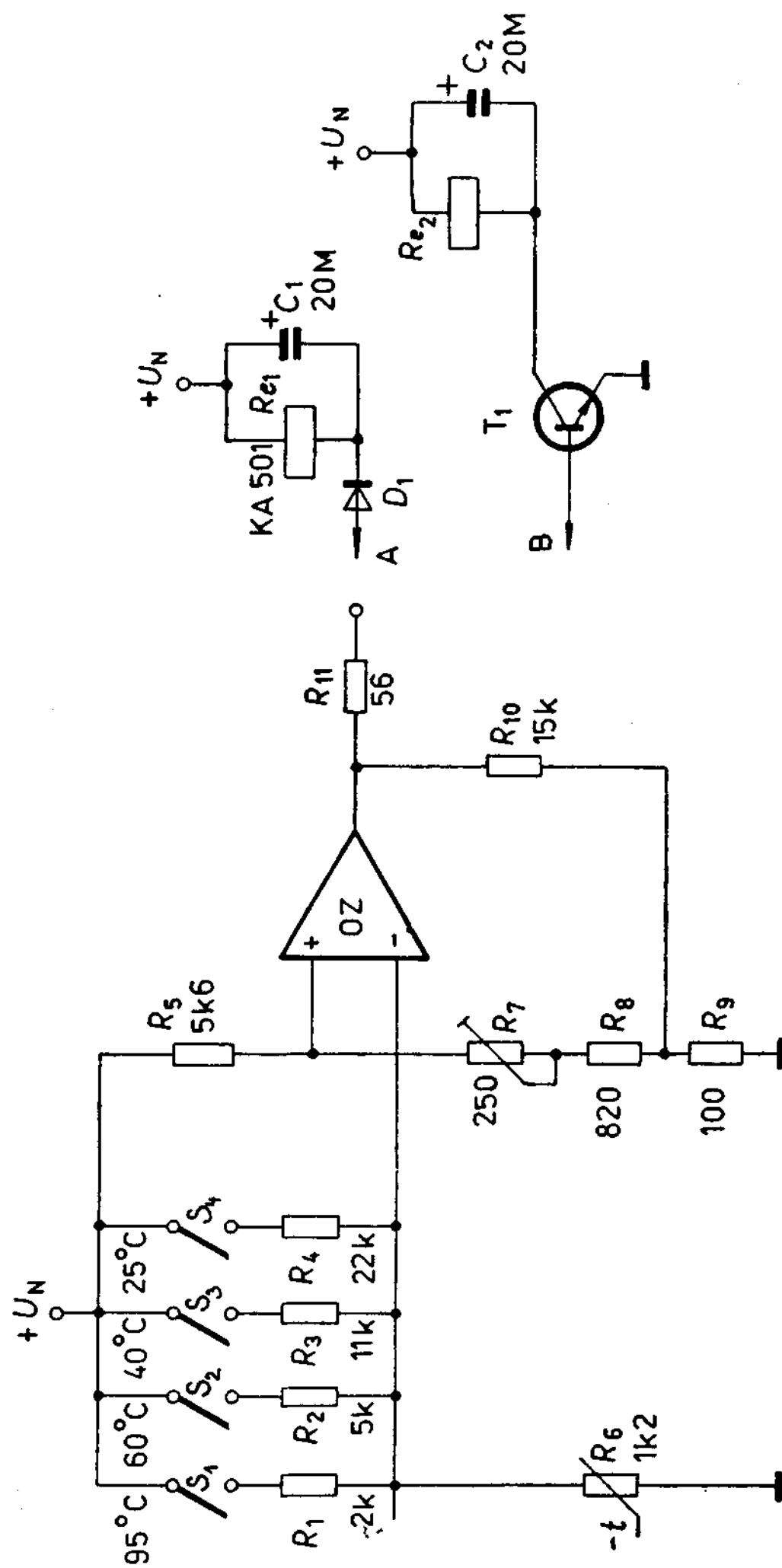


jiným teploměrem. Výstup  $U$  nesmíme zatěžovat menším odporem než 1 k $\Omega$  a je vhodné, je-li tento zatěžovací odpor stejný jako odpor později používaného měřidla nebo navazujícího obvodu. Současně zjistíme tepelnou setrvačnost čidla.

Při měření teplot nižších než 0 °C se změní polarita napětí  $U$ . Chceme-li k měření teploty používat ručkové měřidlo, je vhodné zvolit na stupnici místo pro teplotu 0 °C přibližně do 1/4 rozsahu (potenciometrem  $R_2$ ) a stupnici přístroje ocejchovat s použitím přesného teploměru v olejové lázni.

Na obr. 17 je schéma zapojení obvodu, který jako čidlo používá místo tranzistoru diodu. První operační zesilovač typu MAA 748 pracuje jako zdroj konstantního proudu 50  $\mu$ A, který prochází diodou. Proud procházející do invertujícího vstupu operačního zesilovače lze zanedbat, neboť je přibližně o tři řády menší.

Napětí, které vznikne na diodě, je úměrné teplotě diody. Toto napětí je zesilováno operačním zesilovačem stejného typu. Potenciometrem  $R_4$  nastavujeme nulové napětí při 0 °C a potenciometrem  $R_6$  nastavujeme zesílení druhého operačního zesilovače tak, aby výstupní napětí odpovídalo požadovanému rozsahu teplot. Výhodou tohoto zapojení je vzájemná nezávislost obou potenciometrů, takže není nutné nastavování opakovat. Diodové čidlo je nutné dokonale odstínit, neboť je připojeno k obvodu přes velké odpory a ani jeden z jeho přívodů není uzemněn. Obvod je nutné napájet ze stabilizovaného napájecího zdroje. Lze použít zdroj s integrovaným obvodem typu MAA 723 (obr. 18). Zatěžovací impedance by měla být větší než 10 k $\Omega$ .

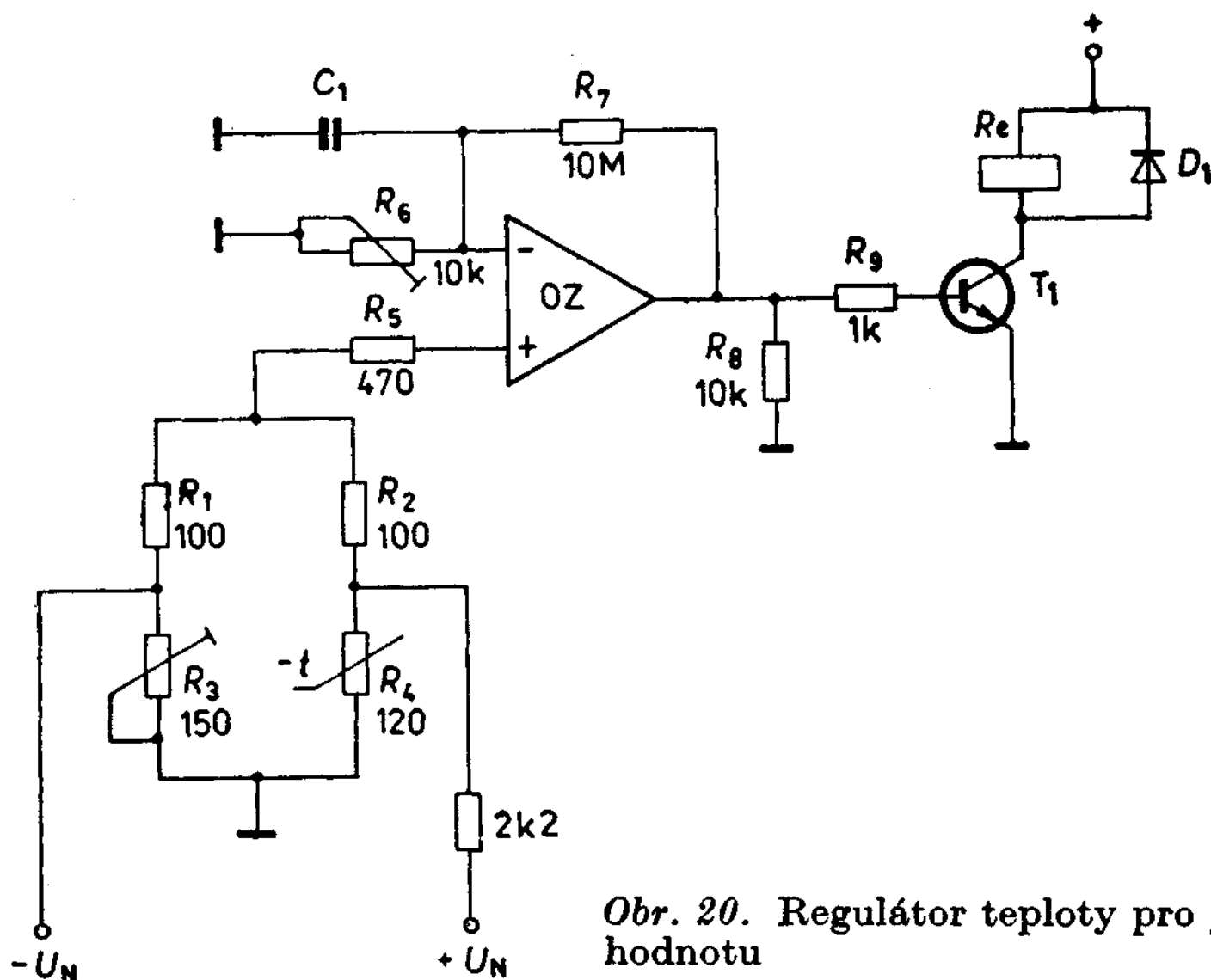


Obr. 19. Regulátor teploty

## 17. REGULÁTOR TEPLOTY

Základem regulátoru teploty na obr. 19 je vyvážený termistorový můstek, v jehož diagonále je připojen operační zesilovač OZ. Teplotním čidlem je termistor  $R_6$ , který má zastudena odpor 1,2 k $\Omega$ . Přístroj pracuje takto: Požadovaná teplota se zvolí stisknutím jednoho z přepínacích spínačů  $S_1$  až  $S_4$  (konstrukčně nejlepší je typ ISOSTAT, u něhož se po zapnutí jednoho spínače druhý spínač rozeptne). Přepínačem se k můstku přiřadí jeden z řady rezistorů  $R_1$  až  $R_4$ . Má-li čidlo (tj. termistor  $R_6$ ) v této fázi regulace větší odpor, než přísluší požadované teplotě, a můstek je proto rozvážený, objeví se na výstupu operačního zesilovače OZ kladné napětí a relé  $Re_1$  ( $Re_2$ ) sepne svými kontakty topení v prostoru, v němž se nachází teplotní čidlo s termistorem  $R_6$ . Zvětší-li se teplota natolik, že dojde k rovnováze v můstku (tj. v diagonále můstku je napětí, které limituje k nule), napětí na výstupu operačního zesilovače OZ klesá, relé  $Re_1$  ( $Re_2$ ) rozeptne.

Je zřejmé, že odpory rezistorů  $R_1$  až  $R_4$ , ke kterým jsou přiřazeny konkrétní teploty, jsou pouze orientační. Přesné nastavení závisí na typu a na druhu termistoru. Vyrovnání můstku se provádí obvykle pro jednu teplotu přesně tak, že např. odpor  $R_1$  necháme orientační, termistorové čidlo umístíme v lázni s teplotou přesně 20 °C a rezistorem  $R_7$  při odpojeném rezistoru  $R_{10}$  vyrovnáme můstek na nulové napětí na výstupu operačního zesilovače OZ. Požadujeme-li přesnou úroveň teploty, musíme sepnutí relé  $Re_1$  ( $Re_2$ ) při ostatních teplotách dostavit změnami odporů  $R_2$  až  $R_4$ . Spínačů  $S_1$  až  $S_4$  a příslušných rezistorů může být samozřejmě neomezené množství. Zajíma-



Obr. 20. Regulátor teploty pro jednu hodnotu



vé je, že operační zesilovač OZ vykazuje bez zpětné vazby plné zesílení, což zaručuje dostatečnou citlivost zařízení. Zajímavé je také zavedení teplotní hystereze pomocí rezistoru  $R_{10}$ . Ten připojíme až po nastavení celého zařízení. Velikost hystereze je v našem zapojení asi 5 °C.

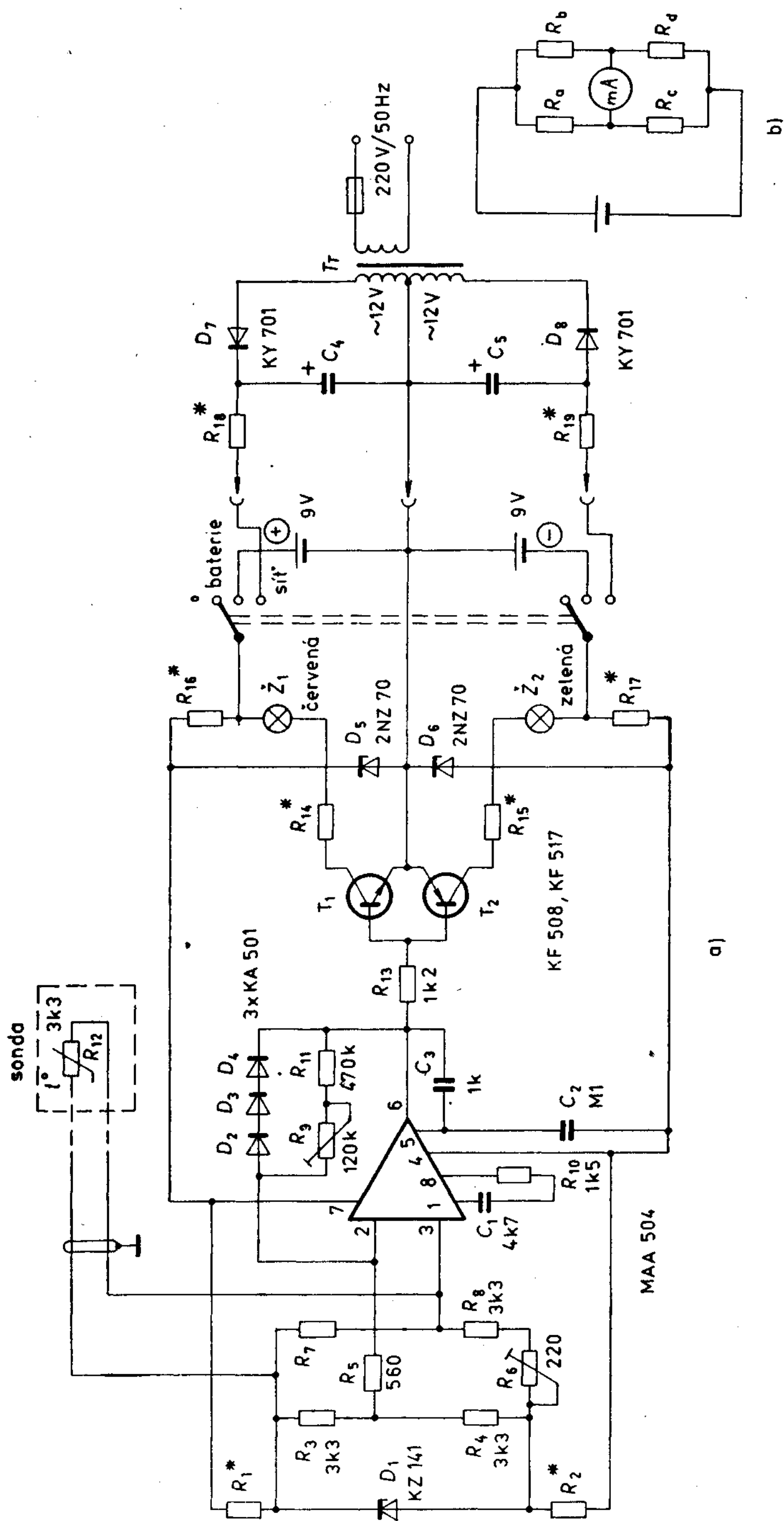
Na obr. 20 je analogie regulátoru teploty s termistorovým můstkem pro jednu teplotu, nastavenou v tomto případě trimrem  $R_3$ . Na tomto zapojení je důležité zejména to, že operační zesilovač OZ není připojen k diagonále můstku oběma svými vstupy, ale pouze jedním, neinvertujícím vstupem. Druhý diagonální výstup z můstku je uzemněn. Citlivost zařízení a úroveň sepnutí se nastavuje trimrem  $R_6$ . Záporná zpětná vazba tvořená tímto trimrem a rezistorem  $R_7$  spolu s kondenzátorem  $C_1$  je zde nutná proto, že druhý neinvertující vstup operačního zesilovače OZ nemůžeme nechat nepřipojený. Pro správnou funkci musí být zesílení celého stupně co největší, takže i poměr odporů  $R_7/R_6$ , který toto zesílení určuje, musí být dostatečně velký.

## 18. INDIKÁTOR TEPLoty

Indikátor teploty je jednoduchý měřicí přístroj, zjišťující, je-li v měřeném místě teplota nižší nebo vyšší, než je nastavená hranice teploty. Zelená žárovka signalizuje, že teplota je pod nastavenou hranicí, červená žárovka signalizuje, že teplota je vyšší. Hranici lze nastavit odporovým trimrem v rozmezí 25 °C až 50 °C. Při změně hodnot nastavovacích prvků a odporů ve vstupní části indikátoru lze hranici teploty posouvat až k hodnotě 100 °C. Indikátor je vhodný ke sledování teploty vody v akváriu, teploty ve sklenicích, nebo teploty vody v ústředním topení. Zajímavá aplikace je v časopise RADIO SSSR č. 5 z r. 1977. Přístroj byl doplněn speciální sondou z niklové trubky, s držadlem, dlouhou 125 mm, s průměrem 4 mm. Termistor byl umístěn ve špičce této trubky v kulatém hrotu. Při nastavené hranici teploty na 39,5 °C se tento speciální přístroj využíval při hromadném veterinárním vyšetřování skotu. Podobných aplikací lze nalézt celé desítky. Přesnost rozlišení hranice teploty je okolo 0,1 °C. Rychlost měření je dána typem použitého termistoru a tepelnými vlastnostmi sondy, ve které je termistor umístěn. Doba ustálení měření závisí zejména na tepelné setrvačnosti sondy a termistoru, ale i na výchozí teplotě, ve které byla sonda umístěna před začátkem měření. Při použití perličkového termistoru umístěného v sondě s dobrou tepelnou vodivostí lze orientačně počítat s dobou měření kolem 20 sekund. Princip přístroje a způsob funkce je patrný z obr. 21a. Vstupní část přístroje tvoří odporový můstek tvořený rezistory  $R_3$ ,  $R_4$ ,  $R_8 + R_6$  a  $R_7$ , ke kterému je paralelně připojen termistor  $R_{12}$ , umístěný v měřicí sondě. Poměry ve vstupní části jsou lépe patrné ze zjednodušeného schématu na obr. 21b.

Pro měření rozhraní teploty musí být můstek v rovnováze. Rovnováha můstku je určena vztahem  $R_a R_d = R_b R_c$ .

Ve skutečném schématu je  $R_a = R_3$ ;  $R_b = \frac{R_7 R_{12}}{R_7 + R_{12}}$ ;



Obr. 21. Schéma indikátoru teploty:  
a) celkové schéma, b) zjednodušené schéma vstupní části

$R_c = R_4$ ;  $R_d = R_6 + R_8$ . Potřebujeme-li poměry v můstku upravit (např. proto, že máme jiný termistor nebo že chceme nastavit vyšší hranici teploty), musíme upravit odpory rezistorů  $R_3$ ,  $R_4$ ,  $R_6$  a  $R_8$  tak, aby po dosazení hodnot do vztahu pro rovnováhu můstku platila rovnost. Změnou trimru  $R_6$  můstek rozvažujeme, a tím můžeme měnit indikované rozhraní teploty. Místo trimru  $R_6$  lze použít potenciometr s oceichenou stupnicí teploty. Připomeňme ještě, že velikost napájecího napětí není pro poměry ve vyváženém můstku rozhodující. U odporového můstku se velikost napájecího napětí teoreticky vůbec neuplatňuje, v našem případě ovlivňuje změna napájecího napětí příčný proud v můstku a ten ovlivňuje charakteristiku termistoru  $R_{12}$ . Proto je stejnosměrné napětí vstupní části indikátoru teploty ještě stabilizováno diodou  $D_1$ .

Přístroj pracuje takto: Je-li indikovaná teplota nižší než nastavené rozhraní teploty, je na vstupu 2 operačního zesilovače kladnější napětí než na vstupu 3, takže na výstupu 6 operačního zesilovače je záporné napětí. Je to způsobeno tím, že termistor má v chladnějším prostředí větší odpor než při zahřátí. Záporné napětí je z výstupu 6 vedeno před rezistor  $R_{13}$  na báze spínacích tranzistorů  $T_1$  a  $T_2$ . Tranzistor  $T_1$  je typu NPN a na toto napětí nereaguje. Tranzistor  $T_2$  je typu PNP, záporným napětím na bázi se otevře a jeho kolektorový proud rozsvítí zelenou žárovku  $\bar{Z}_2$ . Jakmile na termistoru  $R_{12}$  začne stoupat teplota, začne jeho odpor klesat a napětí mezi vstupy 2 a 3 operačního zesilovače se vyrovnává. Zesilovač je zapojen v diagonále můstku (jako při můstkových měřeních galvanometr). Protože operační zesilovač má velké zesílení, změní se záporné napětí na výstupu 6 na kladné hned v okamžiku, když se vstup 3 stane jen o málo kladnějším než vstup 2. Kladným napětím na výstupu 6 operačního zesilovače se otevře tranzistor  $T_1$ , který svým kolektorovým proudem rozsvítí červenou žárovku  $\bar{Z}_1$ . Zelená žárovka samozřejmě zhasne.

Z výkladu vyplývá, že nastavení hranice rozlišování teploty se mění změnou poměrů ve vstupní části indikátoru jiným nastavením poměrů v odporovém můstku trimrem  $R_6$ . Trimr nastavujeme při ožiování přístroje tak, že termistor s celou sondou umístíme v termostatu nebo alespoň v dokonale promíchané kapalině s ustálenou teplotou. Jakmile v termostatu nebo v kapalině dosáhneme potřebné hraniční teploty, natočíme trimr  $R_6$  tak, aby žárovky právě přepnuly. Další trimr  $R_9$  je zapojen v záporné zpětné vazbě zesilovače a nastavuje se jím citlivost celého přístroje. Orientačně lze uvést, že při změně teploty  $0 + 0,3^\circ\text{C}$  se změní výstupní napětí zesilovače v bodě 6 asi o  $+3\text{ V}$ .

Přístroj má dva alternativní způsoby napájení — ze sítě nebo ze čtyř plochých baterií. Odběr proudu je asi 100 mA až 200 mA, použijeme-li žárovky 6,3 V/50 mA. Rezistory označené hvězdičkou volíme podle potřebného proudu pro stabilizační diody  $D_1$ ,  $D_5$ ,  $D_6$ . Orientační hodnoty jsou  $R_1$ ,  $R_2 = 100\ \Omega$ ,  $R_{16}$ ,  $R_{17} = 56\ \Omega$ ,  $R_{18}$ ,  $R_{19} = 820\ \Omega$ . Rezistory  $R_{14}$  a  $R_{15}$  jsou předřadné rezistory k žárovkám; volíme je podle typů žárovek a s ohledem na to, budeme-li přístroj používat častěji se síťovým zdrojem nebo šetříme-li

proud baterií a spokojíme-li se s menší svítivostí žárovek. Odpor rezistorů  $R_{14}$  a  $R_{15}$  je asi  $33\ \Omega$ .

Přístroj může sloužit nejenom k hlídání teploty, ale i k přímé regulaci teploty, např. tak, že místo žárovek připojíme vinutí relé, která spínají větrák (červená žárovka) nebo topení (zelená žárovka). Operační zesilovač je při takovémto použití přístroje vhodné vybavit tzv. hysterezí. Změní se tím poněkud přesnost přístroje, ale zabrání se kmitání spínacích relé v době, kdy teplota v hlídaném prostoru kolísá kolem nastavené hodnoty. Hystereze zde znamená zavedení kladné zpětné vazby z výstupu 6 operačního zesilovače na vstup 3. Tato kladná zpětná vazba způsobí, že při stoupání teploty zesilovač překlopí a tranzistor  $T_1$  sepne při jiné teplotě, než je obvyklé, když teplota klesá. Z hlediska operačního zesilovače to znamená, že na jeho vstupech je nutný jiný rozdíl napětí při stoupání vstupního napětí a jiný při klesání vstupního napětí.

Označíme-li tento rozdíl  $U_H$ , lze jej vyjádřit vztahem

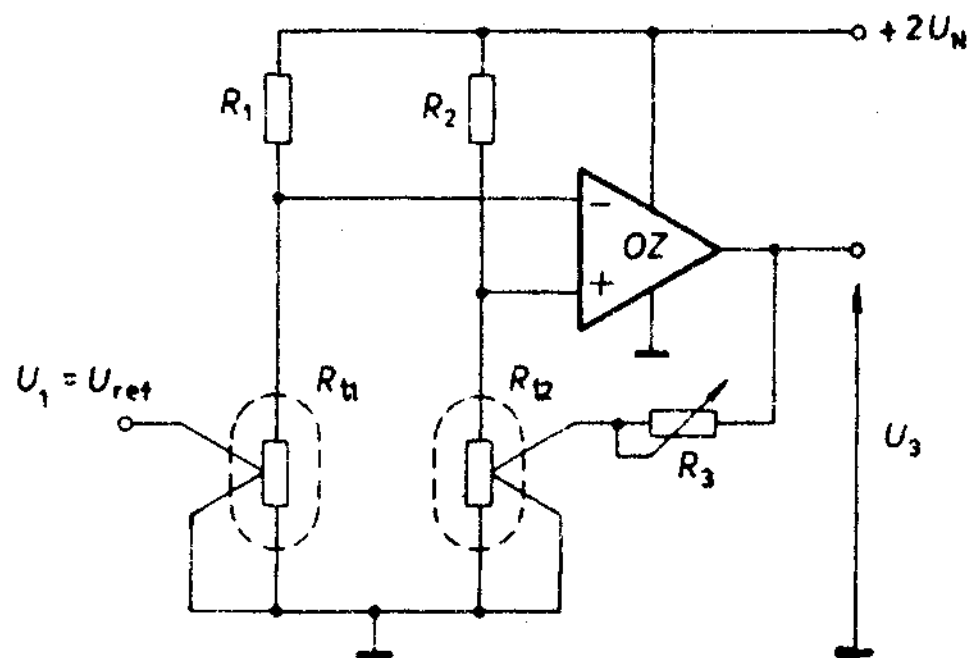
$$U_H = \frac{R_x}{R_x + R_y} U_{\text{výst}}$$

Z tohoto vztahu pak snadno určíme konkrétní odpory  $R_x$  a  $R_y$  (hodnotu napětí  $U_{\text{výst}}$  odhadneme).

## 19. PŘEVODNÍK PRO MĚŘENÍ EFEKTIVNÍ HODNOTY STŘÍDAVÉHO NAPĚTÍ

Určit efektivní hodnotu střídavého napětí, které má průběh odlišný od běžného sinusového průběhu, není obvykle snadné. V amatérském vysílání se tento problém běžně vyskytuje např. tehdy, chceme-li měřit proud přicházející do vysílací antény. K měření se v tomto případě používají ampérmetry s termoelektrickým článkem.

Většina běžných měření efektivní hodnoty nesinusových průběhů je založena na měničích, které využívají skutečnosti, že efektivní hodnota střídavého proudu je přímo úměrná tepelným účinkům, které tento proud vyvolává.



Obr. 22. Měření efektivní hodnoty střídavého napětí

Jednou z velmi používaných metod je využití operačního zesilovače a nepřímo žhavených termistorů zapojených podle obr. 22. Má-li operační zesilovač OZ nekonečné zesílení, je můstek v rovnováze (můstek je složen z rezistorů  $R_1$  a  $R_2$  a z nepřímo žhavených termistorů  $R_{t1}$ ,  $R_{t2}$ ), platí-li

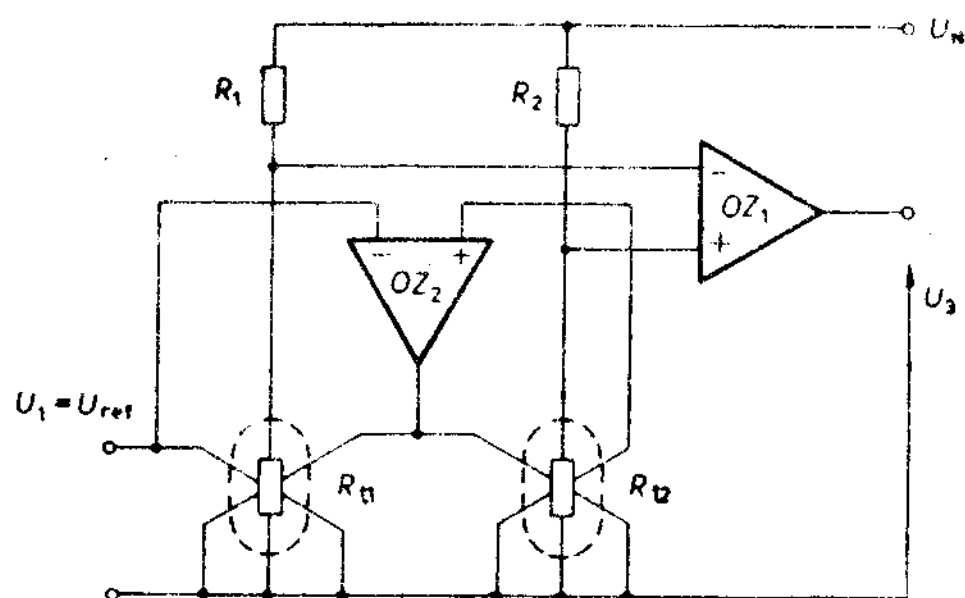
$$\frac{R_1}{R_{t1}} = \frac{R_2}{R_{t2}}$$

V praxi se obvykle volí  $R_1 = R_2$ . Oba nepřímo žhavené termistory se volí také stejné,  $R_{t1} = R_{t2}$ . Efektivní hodnota střídavého napětí  $U_1$  na vstupu se potom rovná stejnosměrnému výstupnímu napětí  $U_3$ .

Rezistorem  $R_3$  nastavíme kompenzační napětí a zároveň nulovou výstupní úroveň napětí  $U_3$  pro nulové vstupní napětí  $U_1$ . K napájení operačního zesilovače OZ lze v tomto případě použít nesouměrný zdroj s napětím  $2U_N$ , takže všechna tři napětí,  $U_N$ ,  $U_1$  a  $U_3$ , mohou mít v tomto případě jeden společný uzemněný bod.

Přesnost měření efektivní hodnoty je dána stálostí parametrů termistorů, souběhem jejich teplotních součinitelů a shodností tzv. topných průběhů. Pro amatéry je použití nepřímo žhavených termistorů obtížné, neboť nejsou na tuzemském trhu pasívních součástek k dispozici. Amatérsky lze takový termistor zhotovit tak, že běžný termistor vyhříváme odporovým vinutím na tělese termistoru. Lze ovšem očekávat, že dosažená přesnost měření bude relativně horší.

Podstatně větší přesnosti výsledků lze při použití popisované metody dosáhnout s použitím termistorů se dvěma vinutími (žhavicími vlákny). Tak vznikne tzv. kompenzovaný můstkový měnič (obr. 23). Jde vlastně o stejné zapojení jako na obr. 22, pouze obvod můstku je doplněn operačním zesilovačem s O<sub>3</sub>, který napájí kompenzační žhavicí vlákna termistorů. Kompenzační napájení měniče určuje a udržuje teplotu termistorů na konstantní velikosti, a tím potlačuje změny odporů v závislosti na změnách střídavého napětí. Z toho důvodu není třeba vybírat termistory se shodnou převodní charakteristikou. Teplotní kompenzace zvětšuje přesnost určení efektivní hodnoty střídavého napětí.



Obr. 23. Měření efektivní hodnoty s nepřímo žhavenými termistory

Předností tepelných metod určení efektivní hodnoty střídavého napětí (proudu) je široký kmitočtový rozsah měření a malý vliv činitele tvaru měřeného napětí na přesnost převodu. Nevýhodou je poměrně velká časová konstanta, daná teplotním ustálením, a malá přetížitelnost měniče.

Tyto a podobné obvody mají význam nejen při pouhém měření, ale i tehdy, potřebujeme-li regulovat nebo ve zpětné vazbě stabilizovat střídavý proud řízený tyristorovými měniči, a v dalších aplikacích, zejména v regulaci proudů a napětí nesinusových průběhů.



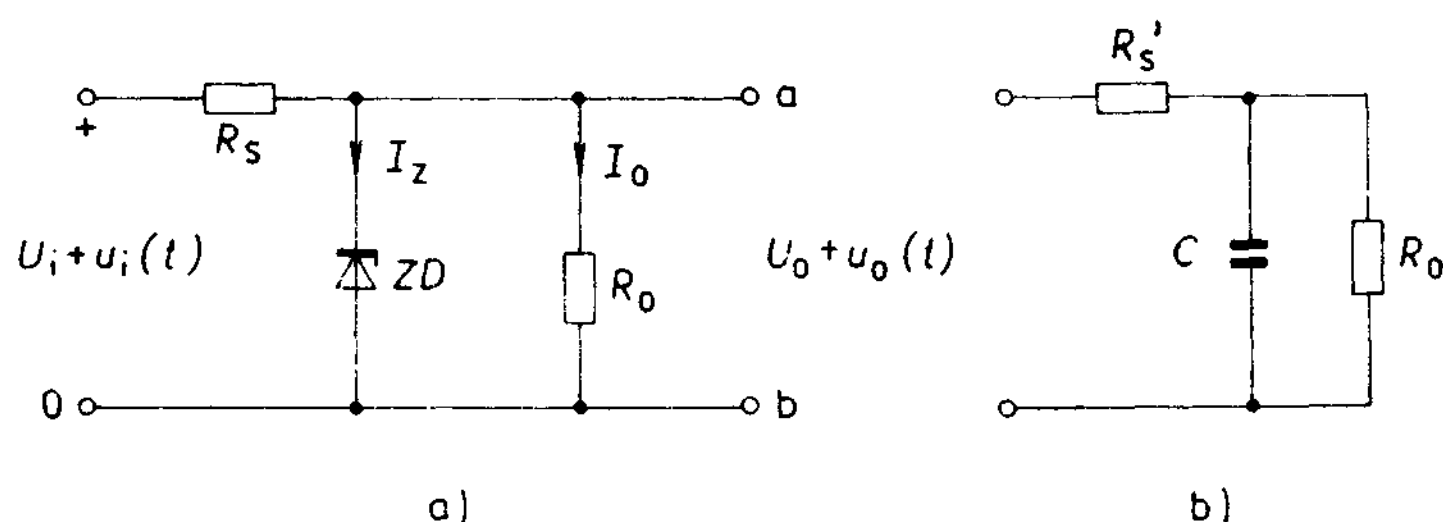
### III. Napájecí zdroje a měniče napětí

Napájecí zdroje jsou základem všech přístrojů a pomůcek, které ke své činnosti potřebují elektrickou energii. Rozvoj elektroniky si přímo vynucuje i rozvoj napájecích zdrojů, měničů napětí, různých zdvojovačů, násobičů apod. S napájecími zdroji se proto setkáváme téměř všude. Buď můžeme použít některý druh chemického článku (baterie nebo akumulátor), nebo jako zdroje energie použijeme síťové napětí. Střídavé napětí sítě však musíme upravit, obvykle transformovat, usměrnit, filtrovat nebo i stabilizovat. Někdy je situace zase opačná. Máme jako zdroj elektrické energie baterie nebo akumulátor a potřebujeme napájet přístroj, který vyžaduje síťové napětí.

Když vyšla naše kniha Nabíječe a nabíjení, která obsahovala návody na stavbu nejrůznějších typů nabíječů, uvědomili jsme si, jak velké je množství zájemců o tuto problematiku. Nejenom že kniha byla brzy vyprodána, ale přišlo velké množství různých připomínek a dotazů. Vysvětlujeme si to tím, že není takový zájemce o elektroniku, který by nějaký nabíječ akumulátoru ve svém životě nepostavil, ať pro sebe nebo pro někoho jiného. Proto jsme i do této knihy zařadili (sice nepoměrně kratší, ale zato novější) návody na stavbu několika typů nabíječů.

#### 20. STABILIZAČNÍ DIODY A TRANZISTORY JAKO VYHLAZOVACÍ ČLENY

Amatéri se při stavbě jakéhokoli zařízení obvykle snaží s co nejmenším množstvím vynaložených prostředků dosáhnout co nejlepšího výsledku. Lidové přísloví charakterizuje tuto snahu slovy: za málo peněz hodně muziky. Proto se mnozí při stavbě napájecích zdrojů spokojí s pouhým



Obr. 24. a) Zapojení stabilizační diody,  
b) náhradní obvod

usměrněním a filtrací a stabilizací, třeba i jednoduchou, považují za přechy, který má oprávnění jen tehdy, je-li stabilizace nutná pro funkci přístroje. Je velmi málo známo, že stabilizační dioda i tranzistor zapojený jako sériový regulační člen mají tak velké filtrační účinky, že nahradí velké a drahé filtrační kondenzátory. Pochopitelně to platí s jistými omezeními pouze v určité oblasti, velmi přibližně ohraničené napětím od 5 V do 50 V a odběrem proudu do 1 A. Na celém světě se ceny elektronických součástek vyvíjejí tak, že ceny polovodičových součástek (tj. v našem případě diod a tranzistorů) překvapivě klesají, zatímco ceny ostatních součástek (zde kondenzátorů) zůstávají po mnoho let stejné nebo mírně stoupají. Stabilizační dioda ZD v zapojení podle obr. 24 stabilizuje napětí. Tuto vlastnost vyjádříme stabilizačním činitelem, tj. poměrem změny vstupního napětí ( $\Delta U_1/U_1$ ) k relativní změně výstupního napětí ( $\Delta U_0/U_0$ ). Má-li stabilizační dioda vnitřní dynamický odpor  $r_z$ , je změna výstupního napětí

$$\Delta U_0 = \Delta U_1 \frac{r_z}{R_s + r_z}$$

Z toho stabilizační činitel je

$$S_u = \frac{U_0}{U_1} \left( 1 + \frac{R_s}{r_z} \right)$$

Odpor  $R_s$  se stanoví ze vztahu

$$R_s = \frac{U_1 - U_0}{|I_z|}$$

Tyto vztahy jsou běžné pro výpočet stabilizačních účinků. Je třeba si uvědomit, že na vstupu stabilizačního členu nemáme většinou pouze stejnosměrnou úroveň napětí  $U_1$ , ale i střídavou složku  $u_1(t)$ .

Analogicky je potom na výstupu nejen stejnosměrné napětí  $U_0$ , ale i střídavá složka  $u_0(t)$ . Protože dioda stabilizuje a snižuje poměr  $\Delta U_1/U_1$  k poměru  $\Delta U_0/U_0$ , potlačuje ve stejném poměru i střídavé složky. Potom vyhlazovací činitel je

$$F = \frac{u_1(t)}{u_0(t)} \doteq \frac{r_z}{R_s}$$

platí-li, že  $r_z$  je daleko větší než  $R_s$ . Porovnáme-li tento vztah se vztahem pro vyhlazovací činitel náhradního obvodu z obr. 24b

$$F = \frac{1}{\omega C R_s}$$

vyplývá z toho, že stabilizační dioda se chová jako kondenzátor s kapacitou

$$C = \frac{10^6}{2\pi r_z} \text{ } [\mu\text{F}; \text{Hz}, \Omega]$$

Například pro kmitočet 50 Hz a vnitřní dynamický odpor stabilizační diody

$$r_z = 20 \, \Omega \text{ je kapacita } C = \frac{10^6}{314 \cdot 20} = 160 \, \mu\text{F},$$

pro 50 Hz a  $r_z = 2 \, \Omega$  (což je také obvyklé) je již  $C = 1600 \, \mu\text{F}$ ,

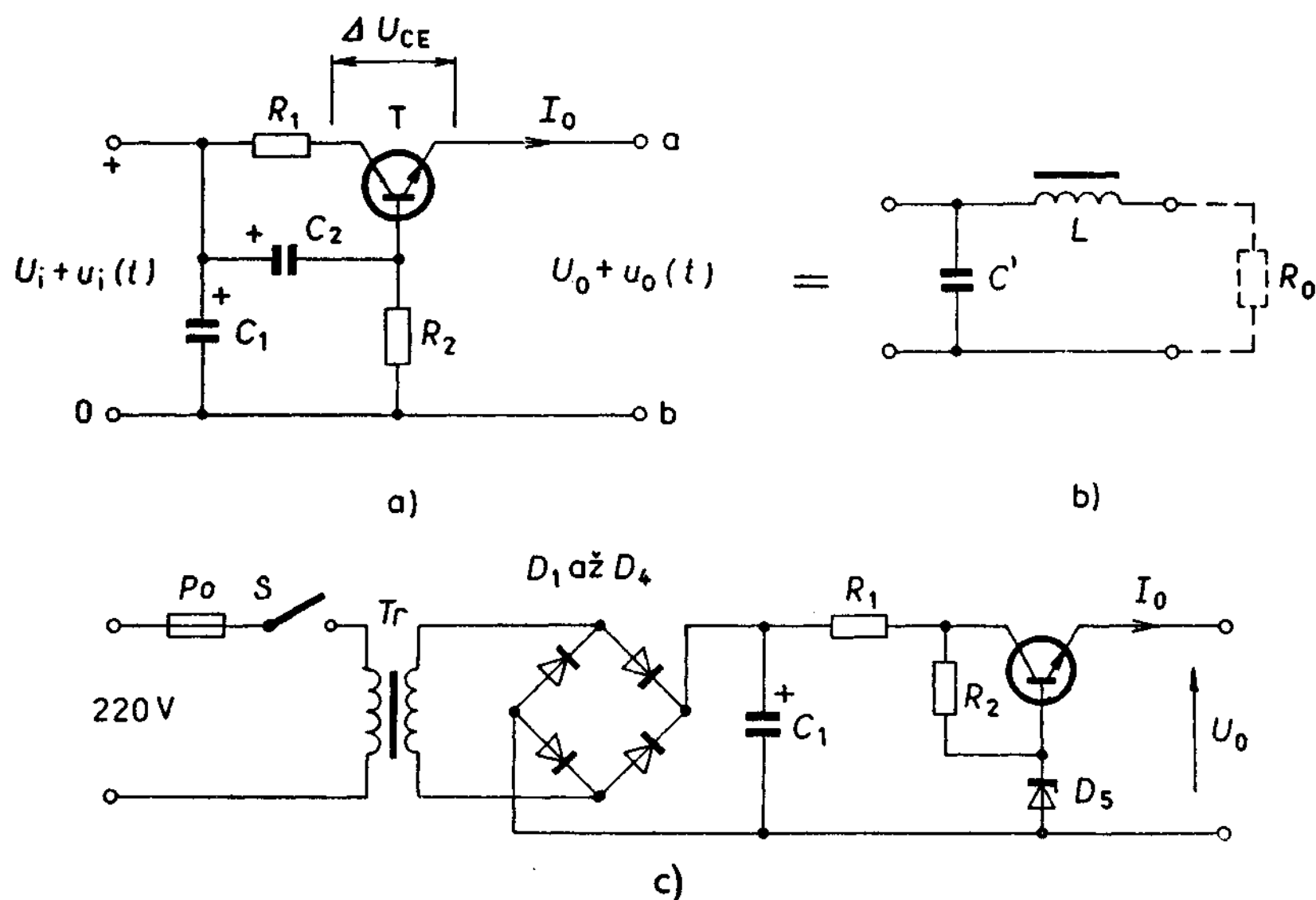
pro 1 Hz a  $r_z = 20 \, \Omega$  je  $C = 8000 \, \mu\text{F}$ .

Uvědomíme-li si, kolik stojí kondenzátor, jistě se vyplatí stabilizační diodu použít. Je však nutné upozornit na odlišné vlastnosti vyhlazovacího obvodu se stabilizační diodou v porovnání s běžným vyhlazením kondenzátorem:

a) Vyhlazovací obvod se stabilizační diodou (jak plyne ze schématu na obr. 24) je nezávislý na kmitočtu, takže oproti kondenzátoru je při nízkém kmitočtu mnohem výhodnější. Pro kmitočet sítě je jeho výhoda velmi výrazná.

b) Stabilizační dioda přestane pracovat, klesne-li napětí k nule. To nastane, přivedeme-li na stabilizační diodu pouze impulsový proud bez stejnosměrné složky. Protože dioda nemá žádnou setrvačnost, její dynamický odpor v místech poklesu proudu rychle vzroste a celý vyhlazovací účinek je pak nulový. Z toho plyne, že i při použití stabilizační diody se neobejdeme bez prvního vyhlazovacího kondenzátoru, připojeného ihned za usměrňovačem, na kterém se vytvoří potřebná stejnosměrná složka napětí  $U_1$  (obr. 24).

Filtrovat napájecí napětí lze i tranzistorem. Principiálně jde o trochu



Obr. 25. a) Zapojení tranzistorového zdroje,

b) náhradní obvod,

c) kombinace tranzistorového zdroje se stabilizační diodou

jiný případ než při filtraci stabilizační diodou. Probereme případ, kdy je tranzistor zapojen jako sériový regulační člen, což je obvyklé u mnoha typů tranzistorových stabilizátorů napětí. Takto zapojený tranzistor pracuje podobně jako indukčnost u vyhlazovacího filtru  $LC$  (obr. 25).

Pro stejnosměrný proud má indukčnost malou impedanci, pro střídavou složku stejnosměrného proudu má impedanci velkou. Principiálně si lze tento jev představit tak, že tranzistor se otevírá úměrně napětí na bázi, které je filtrované, takže regulační člen má vlastně jiný odpor pro stejnosměrný proud a pro střídavý proud.

Je-li dynamický odpor  $r$  pro střídavý proud určen poměrem

$$r = \frac{\Delta U_{CE}}{\Delta I_0} \quad [\Omega; V, A]$$

je ekvivalentní indukčnost  $L$  dána vztahem

$$L = \frac{r}{\omega} \quad [H; \Omega, Hz]$$

kde  $\omega = 2\pi f$  a  $f$  je kmitočet střídavé složky napětí  $U_1$ .

V některých extrémních případech vychází náhradní indukčnost přímo neuvěřitelně velká. Například v knize V. M. Catuneanu Polovodiče ve sdělovací technice se uvádí příklad, kdy pro  $R_1 = 90 \Omega$ ,  $C_2 = 60 \mu F$ ,  $f = 100 Hz$ ,  $U_0 = 150 V$  při odběru proudu  $I_0 = 50 mA$  a zvlnění na vstupu  $U_1 = 8 V$  je zvlnění na výstupu pouze  $0.04 V$  (!) při  $U_{CE} = 20 V$ . Použit byl regulační tranzistor s proudovým zesilovacím činitelem 30. Ekvivalentní indukčnost by musela mít hodnotu  $L \doteq 50 H$ .

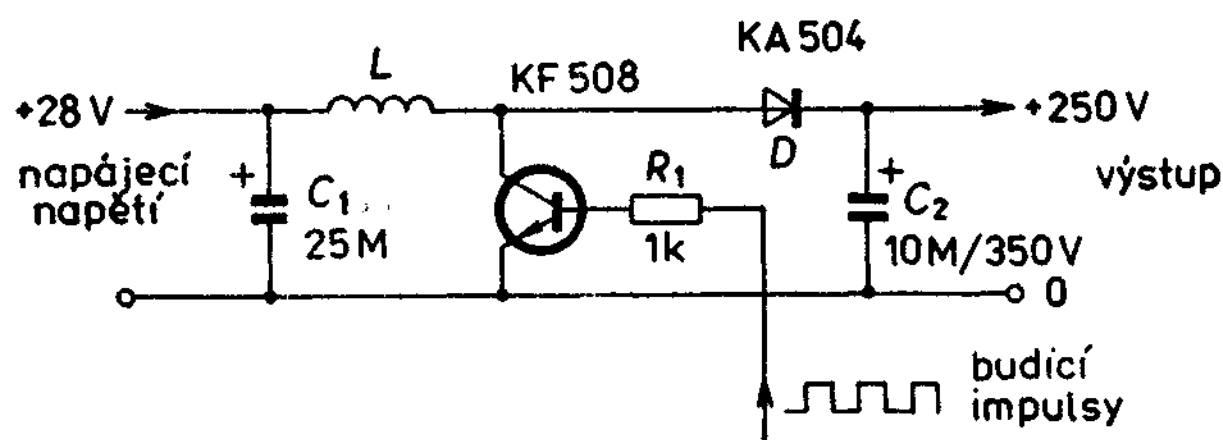
Z uvedeného příkladu plyne jednoznačný závěr. Použití stabilizační diody a regulačního tranzistoru má své oprávnění i tehdy, potřebujeme-li filtrovaný zdroj a nezáleží-li nám na přílišné stabilizaci. Typickým případem jsou síťové napáječe pro různé tranzistorové rozhlasové přijímače a zesilovače. V praxi se kombinuje používání stabilizační diody a tranzistoru, většinou se používá zapojení podle obr. 25c, které úmyslně uvádíme bez hodnot. Výstupní napětí  $U_0$  se zde určuje druhem stabilizační diody  $D_5$ , maximální odběr proudu je dán dovoleným ztrátovým výkonem regulačního tranzistoru, vinutím a velikostí transformátoru a také druhem použitých diod  $D_1$  až  $D_4$ . Zvlnění na výstupu se obvykle přibližuje vypočítaným hodnotám.

## 21. MĚNIČE NAPĚTÍ

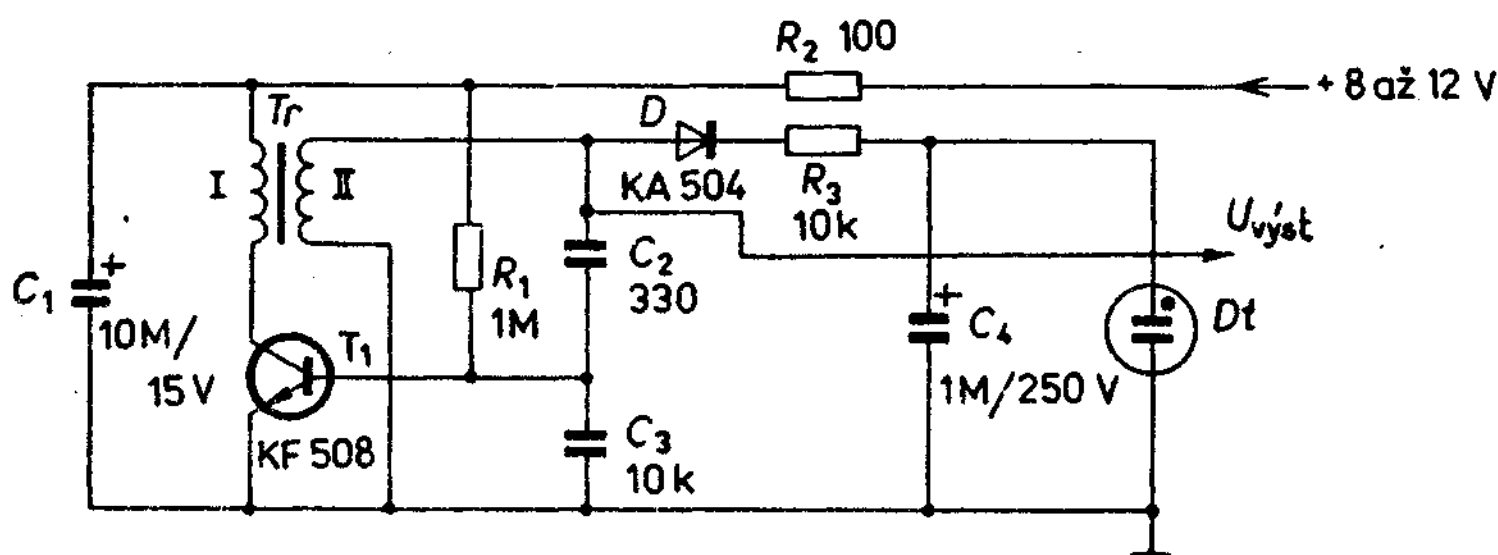
Měníče napětí mají svou historii. Přenosné zařízení napájené z baterie bylo touhou a v některých oborech, např. vojenství, i nutností již v samých počátcích elektroniky. Tehdejší měniče byly dvojího druhu. Prvním byly tzv. vibrátory, což jsou elektromechanická zařízení, která obsahují kmitající kontakty. Kontakty přerušují stejnosměrný proud baterie a přerušovaný proud s vhodným kmitočtem lze téměř libovolně transformovat. Druhou kategorií byly rotační měniče. Ty se v menší míře používají dodnes. Vibrá-

tory jsou již překonány, funkci spínacích kontaktů převzaly tranzistory nebo i tyristory.

Měníčů se podle účelu používá mnoho typů. Nejjednodušší měniče jsou většinou určeny pro jednoduchá použití s malým nestabilizovaným odběrem. Výkonové měniče se používají pro napájení zařízení s velkým výkonem, dále se používají měniče se stabilizací výstupního napětí apod. Na obr. 26 je jeden z nejjednodušších měničů. Napájecí napětí z baterie se přeměňuje na nestabilizované napětí 150 V až 450 V podle velikosti odebíraného proudu. Maximální dovolený výstupní výkon je 1 W. Při proudu 5 mA je



Obr. 26. Jednoduchý měnič 28 V/250 V



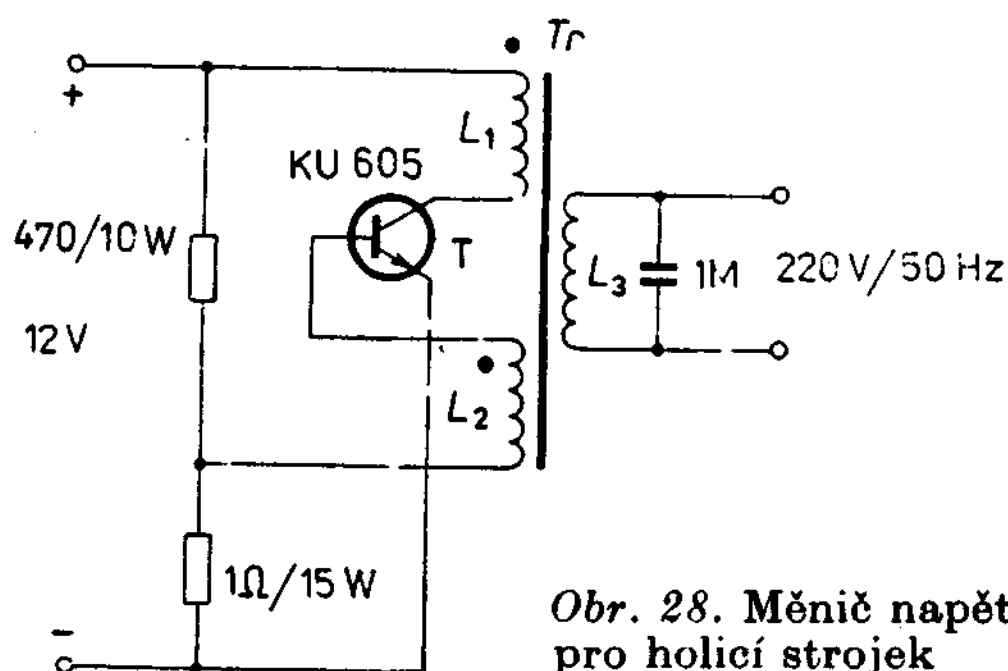
Obr. 27. Měníč použitý jako indikátor napětí 8 až 12 V

výstupní napětí asi 250 V. Účinnost zařízení je vzhledem k jednoduchosti překvapivě velká, kolem 75 %. Do této hodnoty ovšem není zahrnuta energetická ztráta na potřebném multivibrátoru. Měníč pracuje podle schématu na obr. 26. Budicí impulsy z multivibrátoru, s obdélníkovým průběhem, střídou 1 : 1 a kmitočtem 1000 Hz se přivádějí na spínací tranzistor. Ten se v rytmu kmitočtu 1000 Hz zavírá a otevírá. Impulsy vzniklé na indukčnosti cívky  $L$  se pak usměrňují a akumulují kondenzátorem  $C_2$ . Indukčnost cívky  $L$  má být kolem 600  $\mu\text{H}$ .

Na obr. 27 je složitější měnič stejnosměrného napětí. Jako indikační prvek se používá doutnavka  $Dt$ . Odběr proudu ze stejnosměrného zdroje je kolem 200  $\mu\text{A}$ . Základ tvoří jednoduchý nízkofrekvenční oscilátor s kmitočtem asi 5 kHz, tvořený tranzistorem  $T_1$ . Kmitočet oscilátoru je určen jednak

převodem transformátoru  $Tr$ , jednak kondenzátorovým děličem  $C_2$ ,  $C_3$ . Změnou  $C_2$  lze najít ekonomicky nejvýhodnější kmitočet, při kterém indikační doutnavka ještě svítí, ale ze zdroje se odebírá minimální proud. Transformátor je na feritovém jádru typu EI, vinutí I je tvořeno 50 závitů vodiče s průměrem 0,3 mm, vinutí II je tvořeno 500 závitů vodiče s průměrem 0,1 mm.

Napětím na vinutí II se přes rezistor  $R_3$  a diodu  $D$  nabíjí postupně kondenzátor  $C_4$ , který se po dosažení zapalovacího napětí doutnavky  $Dt$  vybije a doutnavka se rozsvítí. Kondenzátor  $C_4$  se částečně vybije a doutnavka zhasne. Doba rozsvícení indikačního světla závisí na typu doutnavky, na účinnosti přeměny energie měniče a na nabíjecí konstantě  $C_4 R_3$ . Volíme doutnavku s co nejmenším zapalovacím napětím. Za ekonomický se považuje indikační záblesk doutnavky při kmitočtu rozsvícení



Obr. 28. Měnič napětí 12 V/220 V pro holicí strojek

3 s až 5 s. Indikátor je vhodný jako ukazovatel zapnutí přenosných přístrojů, např. vysílače pro řízení modelů apod. Výstupní napětí je vhodné pro napájení spotřebičů s velmi malým odběrem proudu.

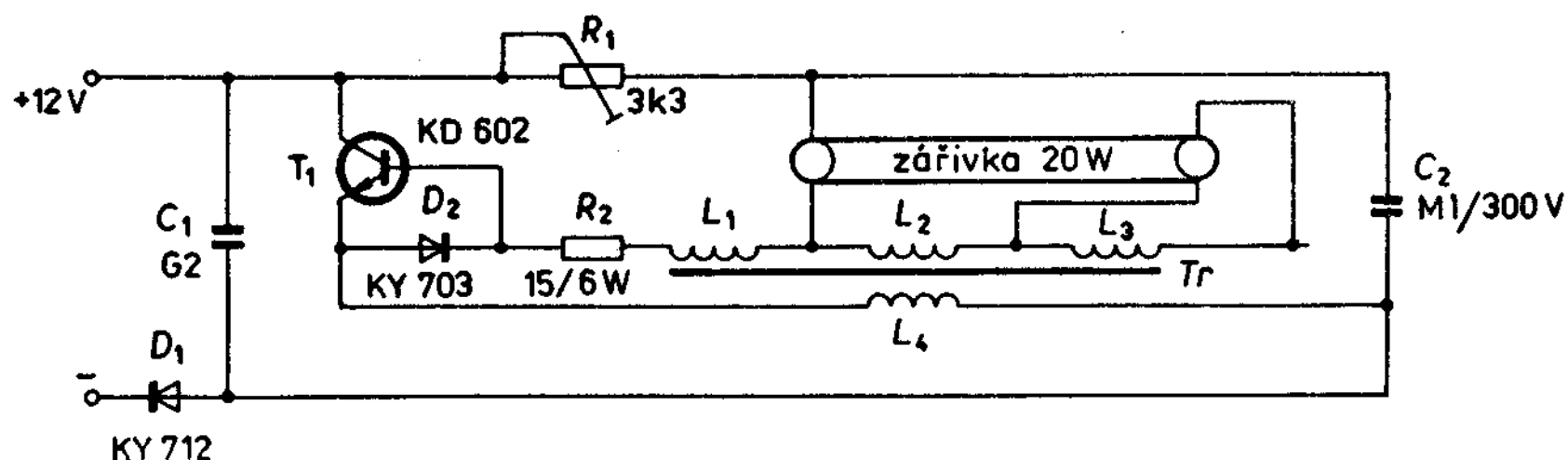
Na obr. 28 je jednoúčelový měnič napětí 12 V/220 V pro holicí strojek. Základem měniče je blokovací oscilátor s tranzistorem  $T$ , kmitající s kmitočtem přibližně 50 Hz. Transformátor  $Tr$  je složen z plechů EI  $32 \times 32$  (mm), cívka  $L_1$  je tvořena 75 závitů vodiče s průměrem 0,8 mm,  $L_2$  35 závitů vodiče s průměrem 0,2 mm,  $L_3$  1400 závitů vodiče s průměrem 0,2 mm, odběr proudu naprázdno je 0,8 A, odběr proudu při zatížení holicím strojkem je 1,5 A. Napětí naprázdno může být v rozsahu 350 V až 600 V. Měnič je vhodný napájet z automobilového akumulátoru. Pro připojení v osobním automobilu můžeme přívod napájecího napětí měniče zakončit konektorem určeným pro montážní svítidlo, pro který má většina osobních automobilů pod palubní deskou vyveden konektor. Z mechanického hlediska je třeba upozornit na nutnost umístit tranzistor KU 605 na chladič.

Jako hospodárné svítidlo do chaty se vzhledem k účinnosti přeměny elektrické energie na světelnou jeví zářivka. Výhodou zářivky je i to, že dobře svítí, i když neodebírá jmenovitý výkon ze zdroje, což je velmi vhodné



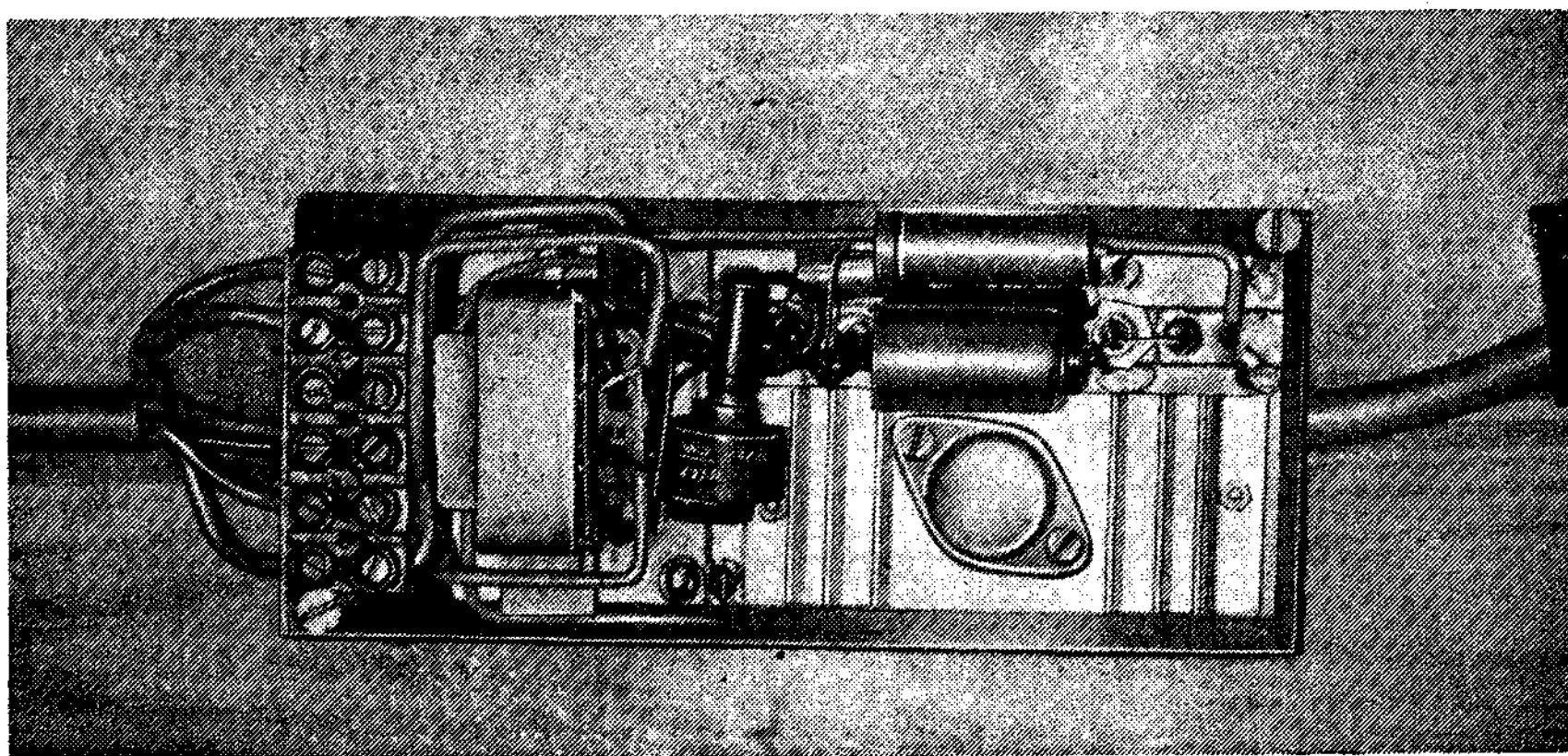
pro úsporná svícení na chatě nebo v garáži (dokonce se vyskytují i návrhy na použití malých zářivek pro svícení v interiéru automobilu).

Na obr. 29 je jednodušší řešení měniče napětí 12 V/220 V, určeného pro malou zářivku 20 W. Základem je výkonový blokovací oscilátor s tranzistorem KD 602. Jeho pracovní bod je nastaven drátovým trimrem  $R_1$  (na zkušebním vzorku měl rezistor  $R_1$  nastaven odpor 2 k $\Omega$ ).



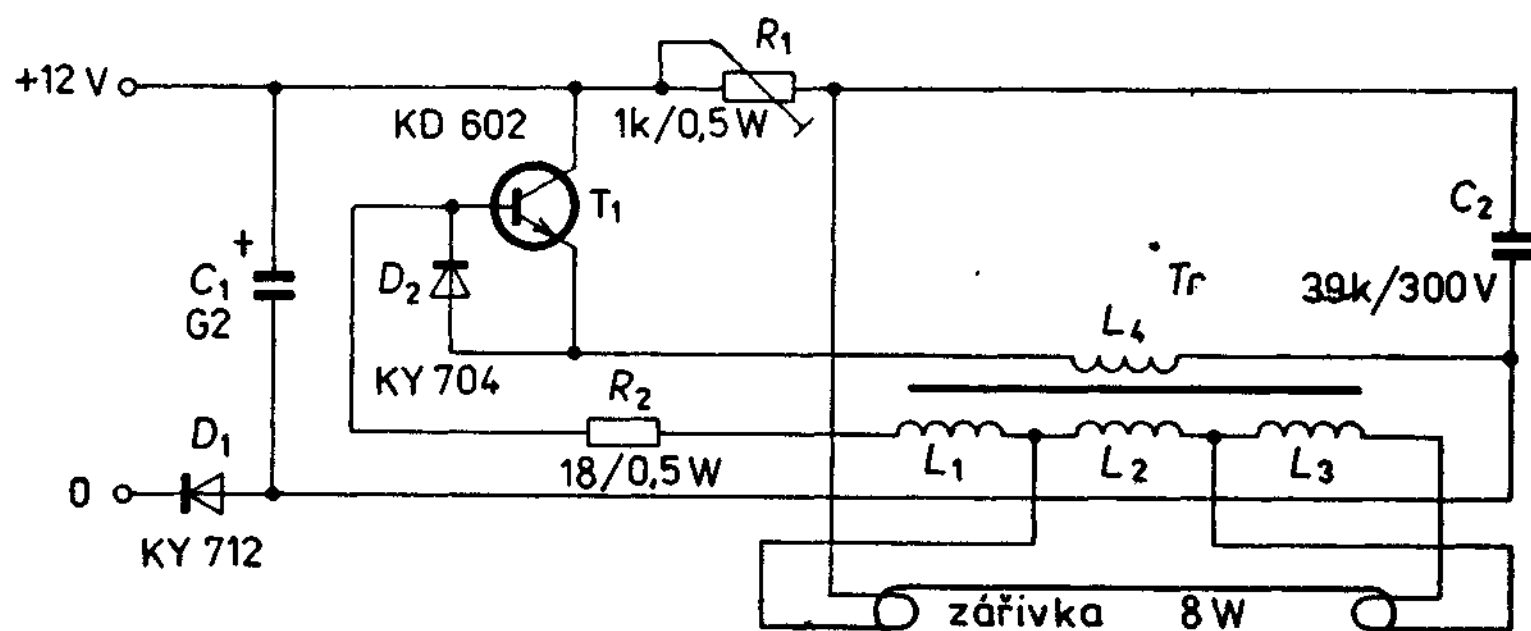
Obr. 29. Měnič 12 V/220 V pro zářivku 20 W

Tranzistor je třeba umístit na chladiči (obr. 30) s plochou asi 300 cm<sup>2</sup>. Transformátor Tr má tyto údaje:  $L_1$  má 14 závitů vodiče s průměrem 0,3 mm,  $L_2$  má 105 závitů vodiče s průměrem 0,3 mm,  $L_3$  má 6 závitů vodiče s průměrem 0,3 mm a  $L_4$  má 10 závitů vodiče s průměrem 0,45 mm. Feritové jádro je typu EI 10 × 10 (mm). Vinuta je nejprve cívka  $L_1$  a následují cívky  $L_2$ ,  $L_3$ , vrchní vinutí je  $L_4$ . Mnohdy je třeba při oživování měnit kapacitu kondenzátoru  $C_2$ . Výhodou je, že zářivka nemusí mít startér, předřadnou omezovací tlumivku, ani startovací kondenzátor. Podobný typ měniče jako je měnič pro zářivku 20 W je na obr. 31 a 32. Je určen pro zářivku 8 W.



Obr. 30. Měnič pro zářivku 20 W



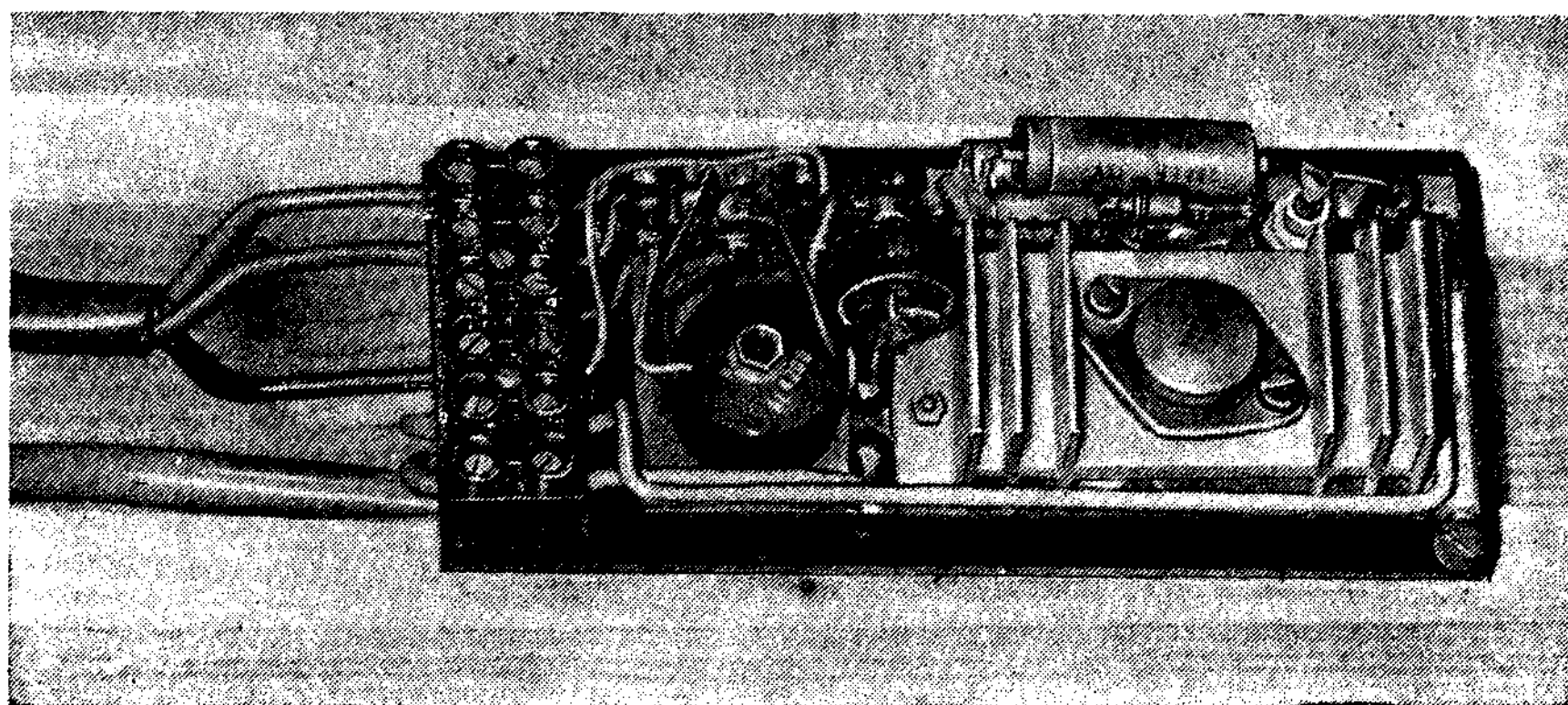


Obr. 31. Zapojení měniče 12 V/220 V pro zářivku 8 W

Také zde není potřeba žádné běžné přizpůsobení zářivky — žádná tlumivka, startér ani kondenzátor.

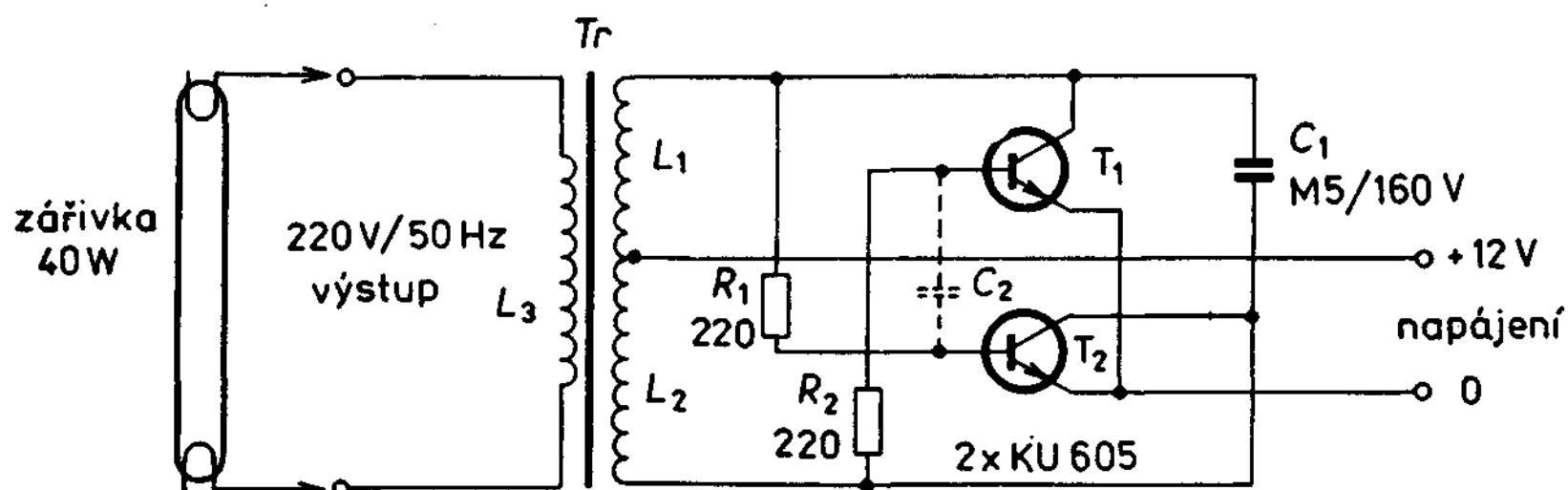
U zkušebního vzorku měl drátový trimr nastaven odpor asi  $500\ \Omega$  (polovina rozsahu), čímž se zmenšil odběr proudu z akumulátoru na 500 mA až 600 mA. Samozřejmě, že zářivka nepotřebovala plných 8 W. Tranzistor KD 602 byl umístěn na chladiči s plochou  $200\text{ cm}^2$ . Transformátor Tr má feritové hrnčkové vodiče, jádro typu AL 4200/ $\varnothing$  26 mm, cívka  $L_1$  má 14 závitů vodiče s průměrem 0,3 mm,  $L_2$  má 105 závitů vodiče s průměrem 0,3 mm,  $L_3$  má 10 závitů vodiče s průměrem 0,45 mm. Stejně jako v předcházejícím případě je mnohdy třeba měnit kapacitu kondenzátoru  $C_2$ .

Další z typů měničů určených pro zářivky je měnič na obr. 33. Je určen pro zářivku 40 W, běžného typu. Napájen je z akumulátoru 12 V. Dva výkonové tranzistory pracují střídavě do dvou vinutí ( $L_1$  a  $L_2$ ). Na sekundární vinutí transformátoru Tr je připojena zářivka vždy přes jeden z vývodů na koncích trubice zářivky zůstane vždy jeden



Obr. 32. Měnič pro zářivku 8 W

libovolný vývod volný. Ani tato zářivka nemusí mít startér, tlumivku ani kondenzátor. Jestliže měnič špatně nasazuje k oscilacím, je vhodné přiřadit mezi báze tranzistorů  $T_1$  a  $T_2$  doplňkový kondenzátor  $C_2$  s kapacitou kolem 68 nF. Nezapomeneme oba tranzistory připevnit na chladiče. Rezistory  $R_1$  a  $R_2$  použijeme drátové, alespoň 1 W; vhodný typ je TR 520. Transformátor má tyto údaje: vinutí  $L_1$ ,  $L_2$  ( $2 \times 7$  V) má  $2 \times 21$  závitů vodiče s průměrem (0,8 až 1) mm, vinutí  $L_3$  je navinuto přes vinutí  $L_1$  a  $L_2$  (220 V) a má 750 závitů vodiče s průměrem 0,4 mm. Jádru transformátoru je typu EI  $32 \times 32$  (mm). Všechny typy měničů určených pro zářivkové osvětlení pracují na kmitočtech 1000 Hz až 10 000 Hz. Při těchto kmitočtech se zářivka bezpečně rozsvěcuje i bez startéru.



Obr. 33. Měnič 12 V/220 V pro zářivku 40 W

Nevýhodou zářivek je menší životnost při častém zapínání a vypínání. TESLA Holešovice u svých výrobků uvádí, že životnost zářivky se zmenší o 40 %, jestliže ji zapínáme na hodinu provozu a na půl hodiny ji vypínáme. Dále je třeba upozornit na to, že při nízkých teplotách (pod  $+5$  °C) je nutné používat speciální typy zářivek (výrobce je označuje NT).

## 22. VÝKONOVÝ MĚNIČ NAPĚTÍ S TYRISTORY

Popisované zařízení je určeno k přeměně stejnosměrného napětí 12 V na střídavé napětí 220 V pro výkon až 500 W. Schéma je na obr. 34. Kmitočet výstupního napětí závisí na kmitočtu generátoru, který se skládá z tranzistorů  $T_1$  a  $T_2$ . Přes transformátor  $Tr_1$  se postupně spínají tyristory  $Ty_1$  a  $Ty_2$ , připojující k primárnímu vinutí transformátoru  $Tr_2$  střídavě zdroj napětí 12 V v obou polaritách. Na sekundárním vinutí  $Tr_2$  se vytváří střídavé napětí 220 V.

Kmitočet výstupního napětí je asi 200 Hz. Kondenzátor s kapacitou 180  $\mu$ F umožňuje vypínání tyristoru, který právě nepracuje. Rezistor  $R_3$  chrání zdroj proti zkratu v okamžiku, kdy se činnost obou tyristorů překrývá.

Nahradíme-li generátor tvořený tranzistory  $T_1$  a  $T_2$  generátorem s plynulou regulací kmitočtu, můžeme obvod s tyristory využít k plynulému řízení otáček synchronních motorů do výkonu 500 W. Regulace je možná asi v roz-

sahu 50 Hz až 400 Hz. Transformátor  $Tr_1$  je na jádru  $16 \times 10$  (mm) a má vinutí

I —  $2 \times 40$  závitů drátu s průměrem 0,8 mm,

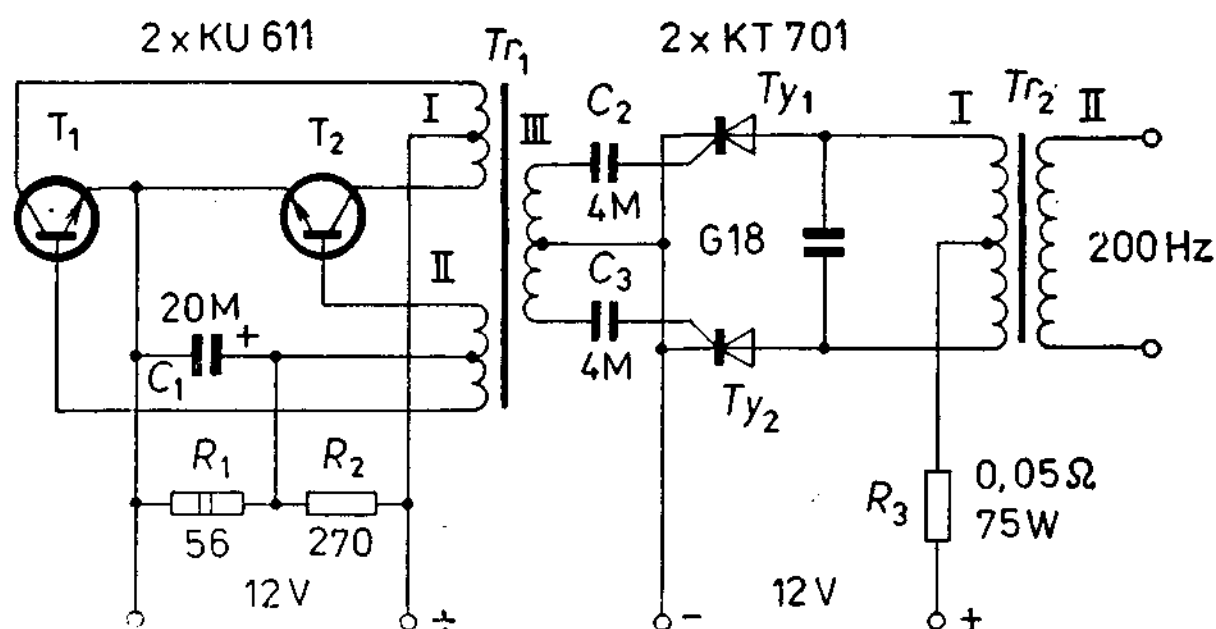
II —  $2 \times 10$  závitů drátu s průměrem 0,2 mm,

III —  $2 \times 20$  závitů drátu s průměrem 0,2 mm.

Transformátor  $Tr_2$  je na jádru  $50 \times 64$  (mm) a má vinutí

I —  $2 \times 40$  závitů drátu s průměrem 3 mm,

II — 440 závitů drátu s průměrem 1 mm.



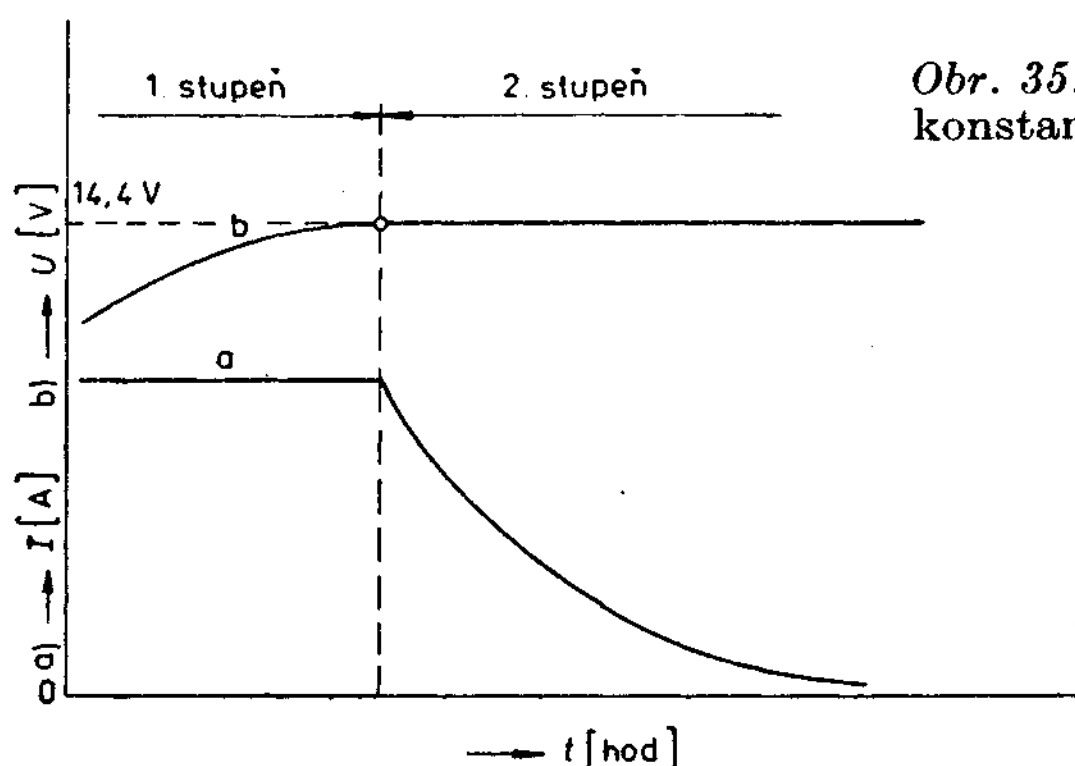
Obr. 34. Výkonový měnič s tyristory

## 23. METODY NABÍJENÍ AUTOMOBILOVÝCH AKUMULÁTORŮ

Motorismus je dnes nemoc — podle statistiky jí podleho více než tři čtvrtiny aktivního dospělého mužského obyvatelstva. Proto stále stoupá zájem o to jak udržovat a nabíjet akumulátor v automobilu, neboť právě zanedbávaný akumulátor je příčinou většiny zimních nesnází s provozem automobilu. Téměř každý z radioamatérů se setkal s některým z nesčetných typů automobilových nabíječek nebo ho přímo stavěl; svědčí o tom obrovský zájem o nejrůznější návody na jejich stavbu.

S vývojem elektromobilů a s hledáním nových nabíjecích postupů se přišlo na nový způsob nabíjení akumulátorů — tzv. rychlonabíjením. Nabíječ má sběrnici, na kterou se připojuje jeden nebo více olověných akumulátorů se stejným jmenovitým napětím, např. 12 V, paralelně. Nabíjí se ze zdroje, který má přesně (obvykle lépe než na 1 %) stabilizované napětí, což je pro olověný akumulátor se jmenovitým napětím 12 V hodnota 14,4 V. Tomu odpovídá napětí 2,4 V na jeden článek akumulátoru. Vybitým akumulátorem začne procházet maximální proud, jaký je nabíječ schopen dodat. Nabíječ tedy musí mít kromě napěťové stabilizace ještě proudové omezení. Velikost maximálního proudu je dána technickými schopnostmi nabíječe, nabíječ se nesmí tímto maximálním proudem poškodit. Je běžné, že proudové omezení lze elektronicky řídit a jeho velikost lze na panelu nabíječe nastavit. U průmyslového nabíječe takovéto konstrukce — TAN

250, výrobce ČKD Praha Polovodiče, je velikost tohoto proudu nastavitelná v rozmezí 5 A až 250 A. V první fázi (obr. 35) se akumulátor nabíjí velkým konstantním proudem až do okamžiku, kdy napětí na akumulátoru dosáhne plynovací úrovně akumulátoru, což je právě napětí 14,4 V. Akumulátor se velkým proudem nepoškodí, neboť ještě neplynuje a elektrolyt se nezačal rozkládat na vodík a kyslík — nezačal se tzv. vařit. Takto můžeme paralelně nabíjet i více akumulátorů se stejným jmenovitým napětím. V prvním stupni nabíjení lze za relativně velmi krátkou dobu nabít akumulátor na 50 % až 70 % kapacity. Při tzv. rychlonabíjení je nutné hlídat teplotu elektrolytu; poškozený článek se obvykle začne nadměrně ohřívat, což se projeví



Obr. 35. Charakteristika nabíjení konstantním proudem a napětím

prudkým vzrůstem teploty elektrolytu. Nebezpečná hranice je již při 40 °C až 45 °C. Po dosažení napětí 14,4 V končí první stupeň a nabíjení automaticky přechází do druhého stupně. Proud již sám začne klesat až do okamžiku, kdy plně nabitý akumulátor odebírá ze zdroje konstantního napětí proud limitující k nulové hodnotě. Pro amatérské použití z toho vyplývá dvojí poučení:

a) K nabíjení olověného automobilového akumulátoru je vhodný i zdroj konstantního stabilizovaného napětí, který má dobrou a nastavitelnou stabilizaci výstupní úrovně a proudové omezení.

b) Není třeba hlídat konec nabíjení. Při nastavené výstupní napěťové úrovni nabíječe na hodnotu 14,4 V pro akumulátor 12 V nastavíme pouze proudové omezení pro první fázi nabíjení a přechod na druhou fázi a konec nabíjení proběhne automaticky.

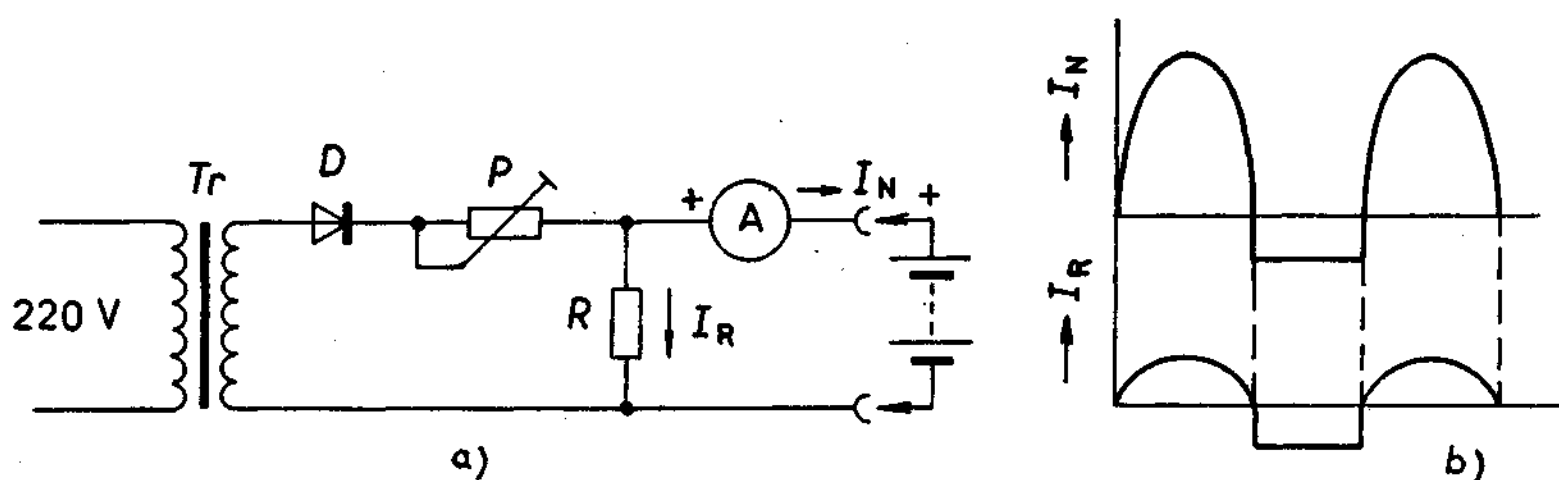
Jednou z velmi diskutovaných metod je nabíjení olověných akumulátorů nesymetrickým pulsujícím proudem. V literatuře se tato metoda nazývá také nabíjení se současným zpětným vybíjením. Podstatou je totiž současné nabíjení a částečné vybíjení akumulátoru. Svorkami prochází pulsující proud, u něhož nabíjecí část periody je větší než vybíjecí část. Časový průběh takového pulsujícího proudu je na obr. 36b. Vybíjecí proud svými depolari-

začnými účinky na elektrodách zvětšuje (nebo spíše obnovuje) ztracenou kapacitu akumulátoru a navrácí akumulátoru jeho účinnost. Třemi nabíjecími cykly, při kterých se akumulátor nabíjel nesymetrickým střídavým proudem, se zvětšila kapacita 12 V akumulátoru 56 A ze 40 % na 80 % jmenovité hodnoty. Toto nabíjení probíhalo tak, že se akumulátor nejprve nabil pulsujičím proudem s efektivní hodnotou 3 A, potom se vybil do odporové zátěže proudem 5 A a dále následovalo nabití a vybití za stejných podmínek. Nakonec se akumulátor nabil již zvětšeným pulsujičím proudem 8 A.

Pro nabíjení pulsujičím proudem použijeme nabíječ, který má jednocestné usměrnění střídavého proudu bez vyhlazení. Do akumulátoru dodává nabíjecí impulsový proud, odpovídající polovině periody střídavého proudu. Paralelně ke svorkám nabíječe je připojen vybíjecí rezistor, popř. automobilová žárovka. Nabíjecí a vybíjecí cyklus se rozdělují kmitočtem sítě do dvou etap, rovnajících se vždy polovině periody. V první etapě dává nabíječ impulsový proud, který se rozdělí tak, že část proudu prochází připojeným rezistorem a větší část tvoří nabíjecí proud akumulátoru. V druhé etapě nedává nabíječ žádné napětí, neboť jde o jednocestné usměrnění a akumulátor se vybíjí do paralelně připojeného vybíjecího rezistoru  $R$ . Uvádí se, že nejvhodnějším poměrem nabíjecího proudu do akumulátoru  $I_N$  k proudu, kterým se akumulátor současně vybíjí do paralelního rezistoru  $I_R$ , je hodnota  $p = I_N/I_R = 10$ . Tato hodnota se běžnými prostředky přesně zjišťuje jen obtížně. Při praktickém dobíjení se zpravidla spokojíme s hodnotou odhadnutou. Například nabíječ dodává do akumulátoru 12 V proud 6 A. Připojíme-li paralelně k akumulátoru rezistor s odporem 12  $\Omega$ , prochází do akumulátoru proud 5 A a zpětný vybíjecí proud je 0,5 A. Poměr nabíjecího a vybíjecího proudu je pak přibližně 10/1.

Tuto metodu lze uplatnit i u nabíječů s dvojcestně usměrněným průběhem nabíjecího proudu. Musí jít o pulsujičí průběh, tedy o průběh bez vyhlazení. Skutečné proudové poměry lze nejlépe analyzovat osciloskopem, kterým snímáme průběh nabíjecího proudu na malém odporu vřazeném do série s nabíjeným akumulátorem.

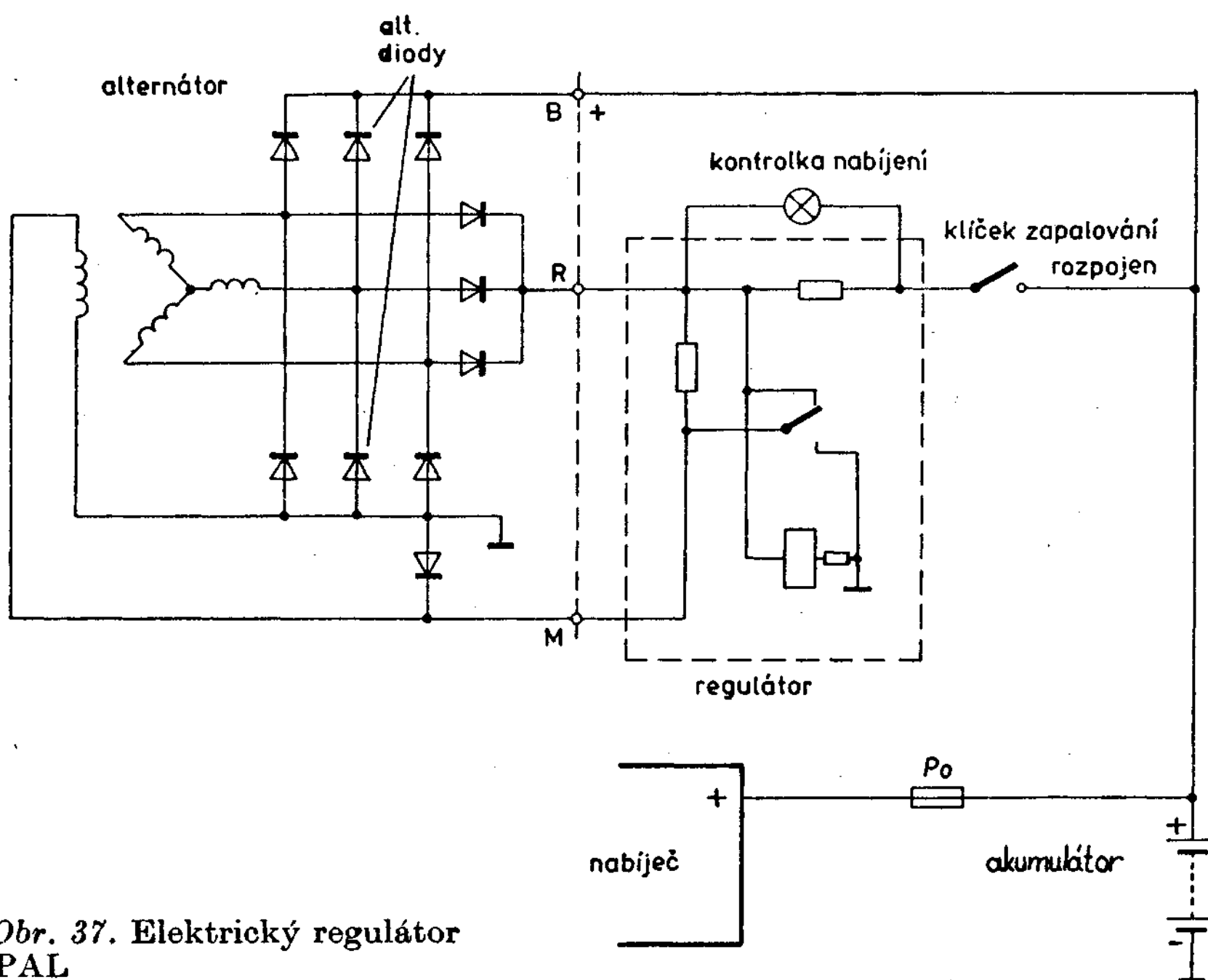
Mnoho čtenářů se ptá, zda je nebo není nutné při nabíjení vyjmout aku-



Obr. 36. a) Principiální schéma nabíječe s nesymetrickým proudem, b) časový průběh nabíjecího proudu

mulátor z motorového vozidla a zda se přitom musí odpojit akumulátor od elektrického rozvodu. Čtenář např. píše: „V návodu k vozidlu jsem četl, že lze připojením poškodit alternátor. Na dovolené v Itálii jsem ale viděl u benzínové pumpy dobíjet akumulátor ve vozidle tak, že nabíječ se připojil konektorem pro montážní svítilnu a na vozidle nic nerozpojovali.“

Pravda je, že s nabíjením akumulátoru ve vozidle se přes četná varování stále setkáváme. Obvyklé je i pomocné elektrické startování ze speciálních zdrojů, které je z tohoto hlediska ještě nebezpečnější, ačkoliv se stále více propaguje a zavádí. Při těchto postupech je vždy elektrické příslušenství vozidla připojeno. Nabíjení ve vozidle je nebezpečné zejména pro možnost vzniku požáru, a to jak od zkratu, tak od neopatrného připojení nabíječe, kdy se připojovací svorky mohou sesmeknout nebo se někde mohou dotýkat kostry. Při plynování akumulátoru při nabíjení se uvolňuje kyslík a vodík, které již při malých koncentracích tvoří velmi silně třaskavou směs. Proto je nutné akumulátor nabíjet ve větraném prostoru. Obvykle se doporučuje nabíjet i menším proudem, aby se elektrolyt „nevyvařil“ prudce a nestříkal do okolí akumulátoru. Jak je to s poškozením alternátoru? Lze alternátor při nabíjení akumulátoru poškodit nebo ne? Podíváme-li se na obr. 37, kde je elektrické schéma obvodu alternátoru s regulátorem PAL, používaného ve vozidlech ŠKODA 100 až 120 a ŠKODA 1202 a 1203, vidí-



Obr. 37. Elektrický regulátor PAL



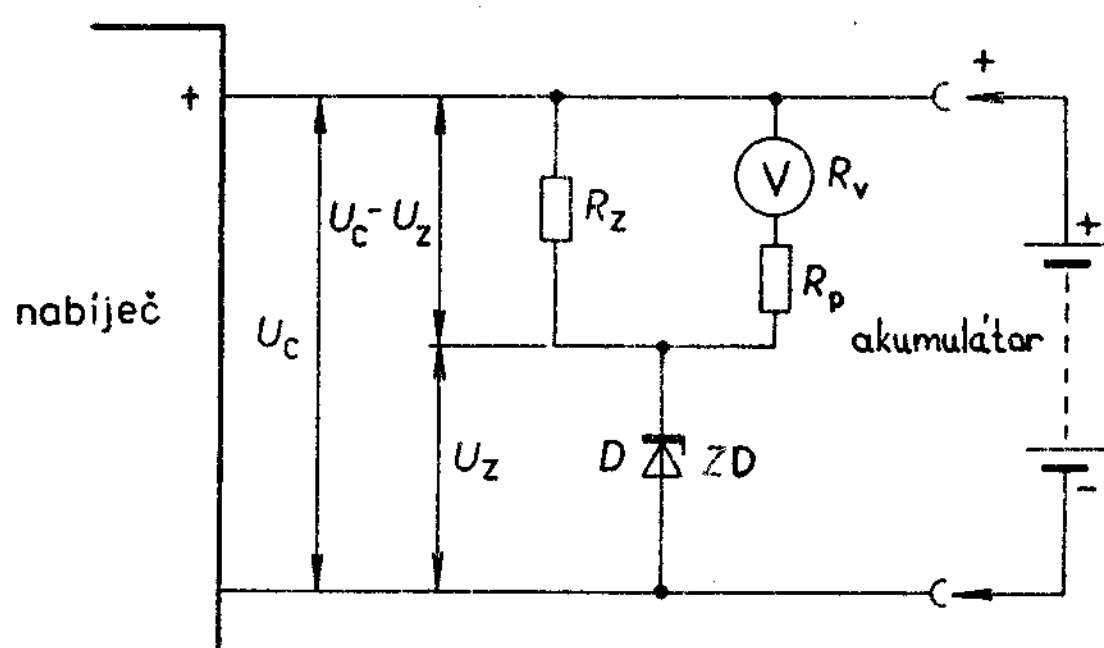
me, že regulátor alternátoru je odpojen, je-li vozidlo v klidu a není-li zasunut klíček v zapalování. Samotné vinutí alternátoru je odděleno šesticí alternátorových diod, které jsou pólovány tak, že vzhledem k akumulátoru a nabíječi jsou zapojeny ve zpětném směru. K tomu, abychom je poškodili, by musel při připojení nabíječe vzniknout takový napěťový impuls, který by měl větší napětí, než je skutečné závěrné napětí používaných alternátorových diod. Výrobce alternátorů, n. p. PAL, používá diody TESLA, a to KYZ 70 až 74 a KYZ 75 až 79. Katalog připouští mezní případ, kdy diody typu KYZ 70 a KYZ 75 mohou mít napětí  $U_{KA} = 50$  V. Při zjišťování poměrů při nabíjení akumulátorů paměťovým osciloskopem jsme při připojování různých typů nabíječů nikdy na akumulátoru, který je vlastně připojen k alternátoru paralelně, nenaměřili nějaký podstatný napěťový skok. Nebezpečný stav může nastat pouze v případě, že některá dioda v alternátoru má technologickou vadu a v průběhu jejího používání klesá její závěrné napětí pod dovolenou mez. Protože je obvyklé, že nabíječ má špičkové napětí naprázdno okolo 20 V až 25 V, je zřejmé, že při nabíjení dojde k většímu impulsovému namáhání, než je běžné při dobíjení a provozu z alternátoru. Na závěr lze říci, že jsou-li v alternátoru diody, které mají katalogové hodnoty, a nemá-li nabíječ větší špičkové napětí naprázdno než 25 V, není teoretický důvod k tomu, aby se alternátorové diody při nabíjení akumulátoru ve vozidle a při připojeném alternátoru poškodily.

Pro indikaci nabíjecího proudu se u většiny typů nabíječů používá ampérmetr. Používáme-li nabíječ, který pracuje jako zdroj konstantního proudu, není zpravidla nutné proud vůbec měřit. Stačí oceňovaný nastavovací prvek (stupnice potenciometru nebo zadávání pomocí přepínačů a jednoduchá žárovková indikace, že akumulátor je připojen a že proud prochází). Jako indikátor je ampérmetr zbytečný. Chtěli bychom upozornit na případy, kdy se jako indikační prvek na výstupu nabíječe používá voltmetr. Je-li nabíječ připojen k akumulátoru a ještě není připojen do sítě, ukazuje voltmetr stav akumulátoru před nabíjením. Voltmetr lze opatřit barevnými pruhy, které určují stav nabití akumulátoru jednak naprázdno, jednak při nabíjení. Pro případ bez nabíjecího proudu platí pro akumulátor 12 V tato napětí: napětí 0 až 1,6 V na článek, pro všechny články dohromady celkové napětí 0 až 9,6 V, určuje oblast vybití akumulátoru; tak by akumulátor neměl být nikdy vybit. V oblasti napětí 1,6 až 2 V, tj. celkové napětí 9,6 až 12 V, je akumulátor částečně vybit. Plně nabitý akumulátor má napětí 2,1 V na článek, tj. celkové napětí 12,6 V. Zapneme-li nabíjecí proud, začne napětí na akumulátoru vlivem elektrochemických procesů stoupat a musíme tyto oblasti v souladu s nabíjecí charakteristikou akumulátoru označit jinak. Oblast vybití je pak až do napětí 2,2 V na článek, tj. do celkového napětí 13,2 V. V oblasti napětí 2,2 až 2,4 V (celkové napětí 13,2 až 14,4 V) jde o první stupeň nabíjení, kdy akumulátor ještě neplynuje. Druhý stupeň nabíjení je od napětí 2,4 V do (2,6 až 2,8) V (podle teploty elektrolytu); tehdy akumulátor již plynuje. Konec nabíjení nastane, když napětí na akumulátoru již nestoupá. Lze použít běžný voltmetr s rozsahem 0 až



20 V nebo lépe 0 až 18 V. Chceme-li lépe využít stupnici přístroje, je vhodný přístroj elektromagnetický s potlačenou nulou nebo běžnější přístroj elektrodynamický, kde nulu potlačíme tím, že do série s přístrojem přidáme stabilizační diodu (obr. 38). Stupnici přístroje cejchujeme v hodnotách napětí  $U_C$ ; přístroj začne ukazovat až při překročení napětí  $U_Z$ . Nevýhodou je, že pro každou výměnu stabilizační diody musíme vypočítat a navrhnout jiný předřadný rezistor  $R_p$ . Někdy je nutné upravit stupnici, protože referenční napětí je u každé diody stejného typu různé.

Ještě připomeňme, že některé firmy (např. MAZ, VOLVO) montují do některých typů automobilů kontrolní voltmetry s potlačenou nulou. Odborníci tvrdí, že takto upravený kontrolní voltmetr je výhodnější než ampérmetr, protože dává daleko lepší obraz o stavu nabití akumulátoru a o funkci nabíjecích obvodů.



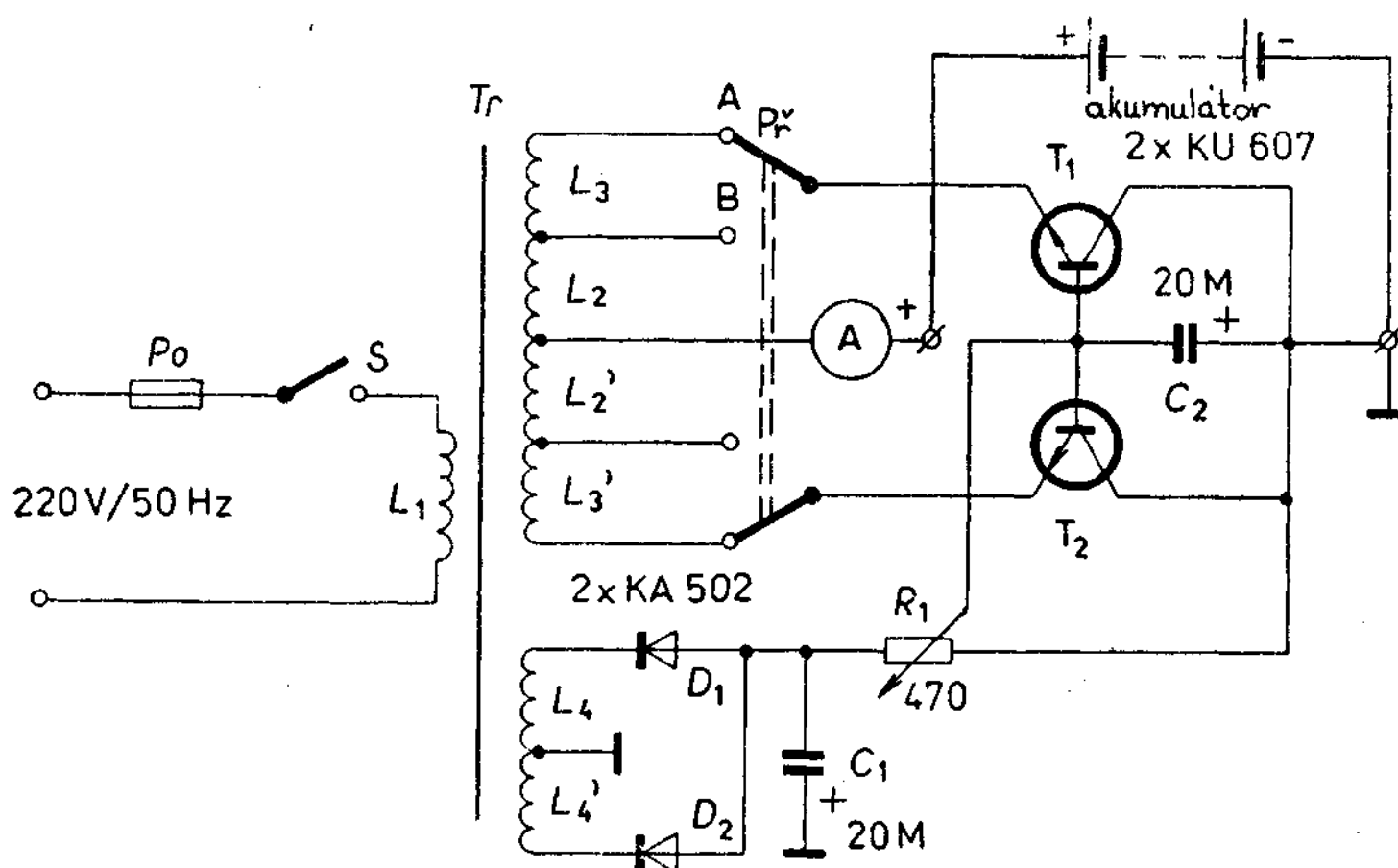
Obr. 38. Voltmetr s potlačenou nulou

## 24. JEDNODUCHÝ REGULOVANÝ ZDROJ JAKO NABÍJEČ 0 AŽ 6 A

Na obr. 39 je univerzální zdroj vhodný pro nabíjení automobilových akumulátorů proudem 0 až 6 A. Používá se v laboratořích, doma jako napáječ autodráhy nebo kolejiště modelových lokomotiv. Výhodou je, že může být velmi malý, jeho velikost určuje pouze velikost síťového transformátoru. Ampérmetr, výstupní svorky, vypínač, přepínač a regulační prvek proudu (tj. potenciometr  $R_1$ ) jsou v předním panelu přístroje. Obě diody ( $D_1$  a  $D_2$ ) a oba kondenzátory ( $C_1$  a  $C_2$ ) zaujímají velmi malý prostor a jsou umístěny na pomocné montážní desce ( $30 \times 50$  mm). Tranzistory  $T_1$  a  $T_2$  jsou součástí celého krytu přístroje, který je pro ně zároveň chladičem (oba kolektory, záporný vývod zdroje a výstupní svorka jsou zemněny).

Hlavní nevýhodou je malá odolnost proti zkratovému proudu. Při zkratu se obvykle ozve charakteristické lupnutí, které signalizuje zničení tranzistoru.

Princip činnosti je velmi jednoduchý. Oba výkonové tranzistory vykonávají dvě funkce. Jednak usměrňují, jednak regulují. Každý tranzistor je v činnosti jednu polovinu periody střídavého proudu. Otevírání tranzistorů umožňuje nezávislý zdroj přes potenciometr  $R_1$ . Protože regulace nemá žádnou zpětnou vazbu, nabíjecí proud akumulátoru při nabíjení postupně klesá v závislosti na stoupajícím napětí na akumulátoru.



Obr. 39. Regulovaný zdroj 0 až 6 A

### Seznam součástek

#### Transformátor Tr

jádro: plechy EI,  $40 \times 40$  (mm)

primární vinutí  $L_1$  1000 závitů vodiče CuL s průměrem 0,35 mm,

sekundární vinutí  $L_2, L_3$   $4 \times 50$  závitů vodiče CuL s průměrem 1,5 mm,

sekundární vinutí  $L_4$   $2 \times 50$  závitů vodiče CuL s průměrem 0,35 mm,

A ampérmetr 0 až 10 A

$T_1, T_2$  KU 607

$D_1, D_2$  KA 502

$C_1, C_2$  TE 986,  $20 \mu\text{F}/35 \text{ V}$

$R_1$  TP 680,  $470 \Omega$

Po síťová pojistka, trubičková, 0,5 A

S páčkový síťový spínač

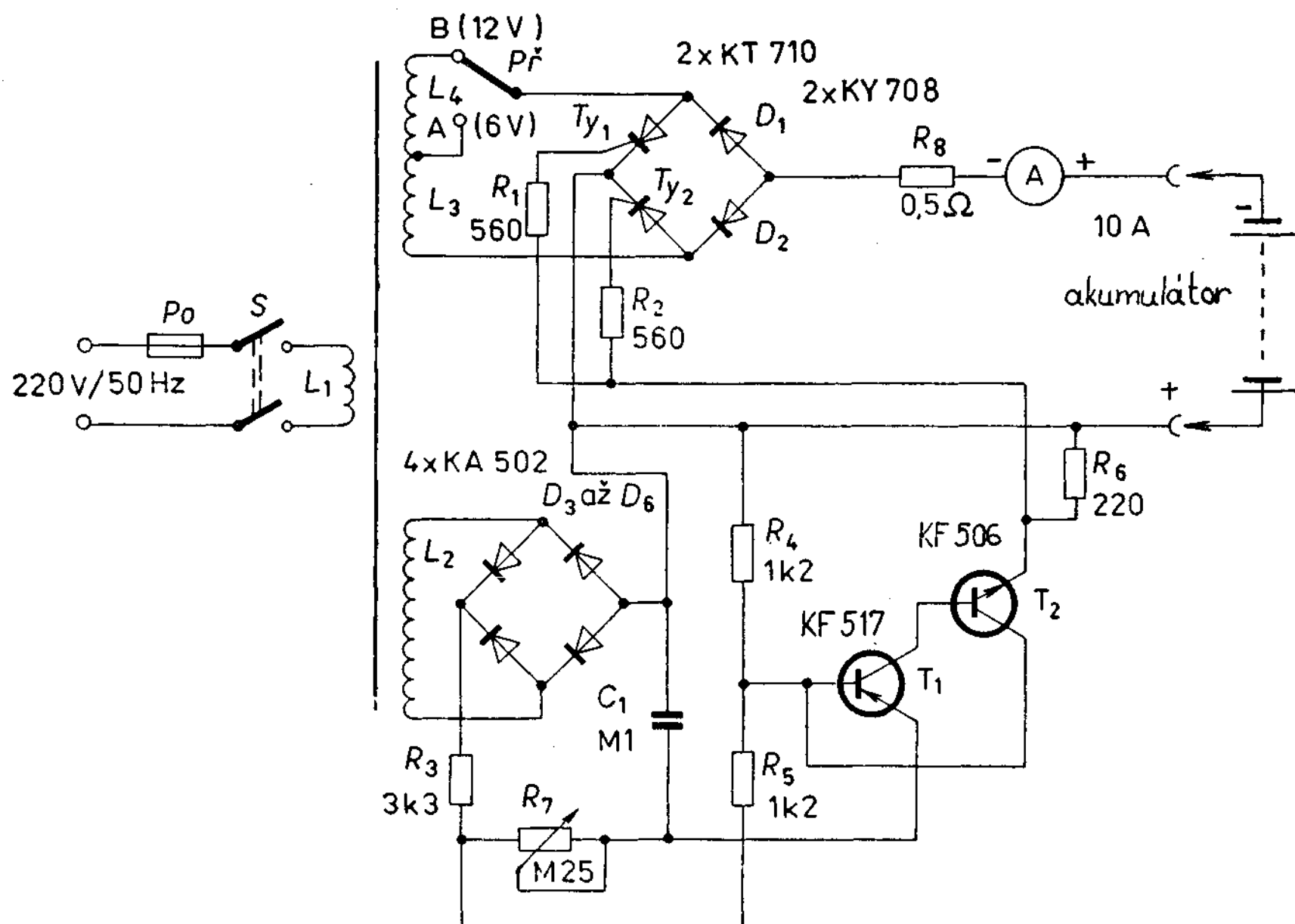
Př páčkový přepínač dvoupólový

## 25. NABÍJEČ S JEDNODUCHOU TYRISTOROVOU REGULACÍ NA SEKUNDÁRNÍ STRANĚ TRANSFORMÁTORU

Nabíječ je určen pro nabíjení šestivoltových a dvanáctivoltových akumulátorů proudem 0,5 A až 6 A. Proud se plynule nastavuje potenciometrem  $R_7$ , který umístíme na předním panelu nabíječe. Protože regulace proudu nemá zpětnou vazbu, je třeba nabíjecí proud akumulátoru neustále měřit — se vzrůstajícím napětím na akumulátoru (tedy s jeho postupným nabíjením) proud neustále klesá. Takováto nabíjecí charakteristika se označuje W. Stupeň nabití je nutné kontrolovat voltmetrem nebo hustoměrem.

Funkce nabíječe je jednoduchá a je patrná ze schématu na obr. 40. V Graetzově můstku, který tvoří diody  $D_1$  a  $D_2$  spolu s tyristory  $Ty_1$  a  $Ty_2$ , se napětí ze sekundárního vinutí transformátoru usměrňuje a řídí velikost proudu. Tyristory se otevírají kladnými řídicími impulsy, které se z emitoru tranzistoru  $T_2$  vedou přes omezovací rezistory  $R_1$  a  $R_2$  na řídicí elektrody tyristorů. Fázové posunutí řídicích impulsů způsobuje člen tvořený kondenzátorem  $C_1$ , potenciometrem  $R_7$  a rezistorem  $R_2$ . Změnou odporu rezistoru  $R_7$  se zpoždění impulsů mění, a řídí se tak velikost nabíjecího proudu. Rozsah regulace lze omezit změnou odporu  $R_2$ .

Maximální nabíjecí proud akumulátoru je omezen malým sériovým re-



Obr. 40. Nabíječ s regulací na sekundární straně transformátoru

zistorem  $R_8$ , který je značně zatěžován (zahřívá se). Při nabíjení proudem 6 A se na odporu  $R_8$  ztrácí výkon  $P = I^2 R = 36 \cdot 0,5 = 18$  W. Proto rezistor  $R_8$  umístíme co nejdále od polovodičových součástek a od chladičů, na kterých jsou diody  $D_1$  a  $D_2$  s tyristory  $Ty_1$  a  $Ty_2$ .

Chceme-li nabíječ používat pro nabíjení akumulátorů 6 V i 12 V, je nutné mít na sekundárním vinutí transformátoru odbočku (6 V) a přepínačem Př přepínat polohy B (akumulátor 12 V) nebo A (akumulátor 6 V).

### *Seznam součástek*

#### Transformátor Tr

plechy EI,  $40 \times 40$  (mm)

$L_1$  (220 V) 630 závitů vodiče CuL s průměrem 0,5 mm,

$L_2$  (50 V) 160 závitů vodiče CuL s průměrem 0,5 mm,

$L_3$  (9 V) 28 závitů vodiče CuL s průměrem 1,8 mm,

$L_4$  (9 V) 28 závitů vodiče CuL s průměrem 1,8 mm.

#### Polovodičové součástky

$D_1, D_2$  dioda KY 708

$D_3$  až  $D_6$  dioda KA 502

$T_1$  tranzistor KF 517

$T_2$  tranzistor KF 506

$Ty_1, Ty_2$  tyristor KT 710

#### Kondenzátory

$C_1$  TC 180, 100 nF

#### Rezistory

$R_1, R_2$  TR 151, 560  $\Omega$

$R_3$  TR 151, 3,3 k $\Omega$

$R_4, R_5$  TR 151, 1,2 k $\Omega$

$R_6$  TR 152, 220  $\Omega$

#### Potenciometr

$R_7$  TP 280, 250 k $\Omega$

$R_8$  omezovací odpor 0,5  $\Omega$ , tantalový drát na keramickém tělísku

#### Ostatní součástky

Př dvoupolohový přepínač (5 A)

A ampérmetr 0 až 10 A

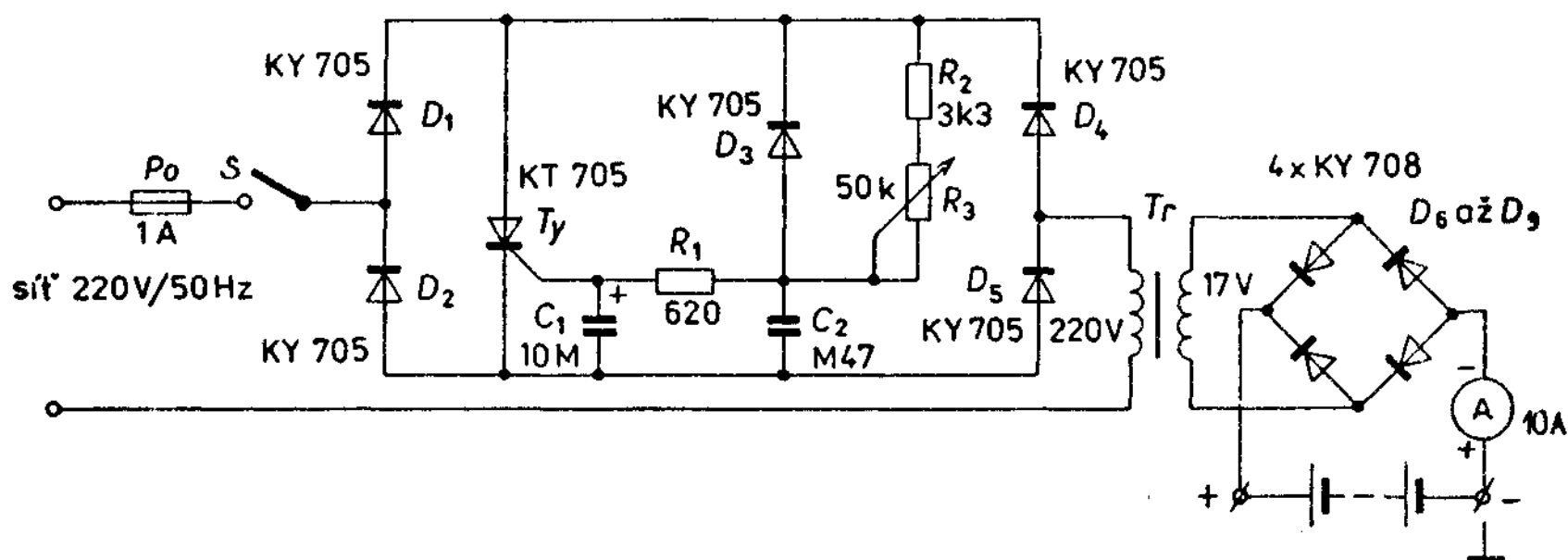
S síťový spínač

Po pojistka s držákem

## 26. NABÍJEČ AKUMULÁTORŮ S REGULACÍ NA PRIMÁRNÍ STRANĚ TRANSFORMÁTORU

Regulovat nabíjecí proud do akumulátoru 12 V v rozsahu 0,5 A až 6 A lze i na primární straně transformátoru. Polovodičové součástky na primární straně transformátoru, diody  $D_1$  až  $D_5$  (obr. 41) a tyristor  $Ty$ , jsou bez chladiče. Chladiče mají pouze usměrňovací diody  $D_6$  až  $D_9$  na sekundární

straně transformátoru. Princip regulace je takovýto: Potenciometrem  $R_3$  se zpožďují impulsy, které se přivádějí na řídicí elektrodu tyristoru  $T_y$ . Zátěží tyristoru je primární vinutí transformátoru  $Tr$ , takže změnou nastavení potenciometru měníme proud v primárním vinutí tohoto transformátoru. Velkou změnu proudu na sekundární straně transformátoru ovlivňujeme podstatně menší změnou proudu na primární straně transformátoru.



Obr. 41. Nabíječ s regulací na primární straně transformátoru

Nabíječ má také nabíjecí charakteristiku  $W$ , což znamená, že vlivem nestabilizovaného výstupního napětí neustále klesá proud do akumulátoru (vlivem stoupajícího napětí na člancích, způsobeného postupným nabíjením). Nelze tedy pomocí ampérmetru a doby nabíjení zjistit množství energie, kterou jsme do akumulátoru dodali, a konec nabíjení musíme určit buď odhadem, dojde-li k velkému plynování článků, nebo změřením napětí akumulátoru voltmetrem, nebo změřením hustoty elektrolytu hustoměrem.

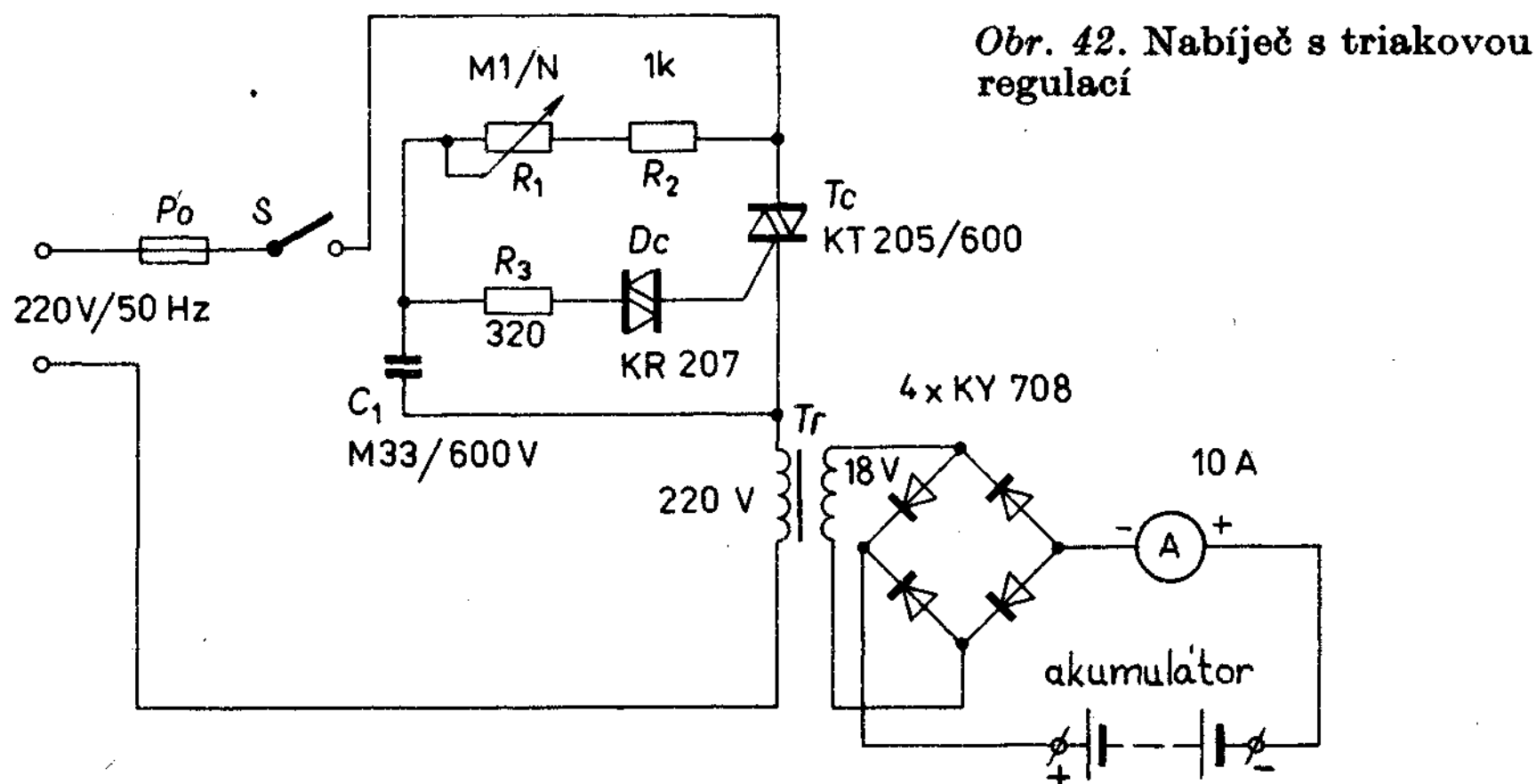
## 27. NABÍJEČ S JEDNODUCHOU TRIAKOVOU REGULACÍ NA PRIMÁRNÍ STRANĚ TRANSFORMÁTORU

Tento nabíječ je pouze alternativou předcházejícího zapojení. Místo diodového můstku s tyristorem v diagonále je použit triak s diakem v jeho spouštěcím obvodu, ve známém a vyzkoušeném zapojení (obr. 42). Platí všechny zásady uvedené u předcházejícího nabíječe.

a) Regulace pracuje dobře pouze při připojení akumulátoru; zdroj nepoužíváme pro jiné zátěže. Může však docházet k nežádoucím rezonancím a k jevům obvyklým při triakové regulaci do indukční zátěže, není-li připojen nabíjený akumulátor.

b) Proud regulujeme v rozsahu 1 A až 6 A; horní mez proudu je určena druhem transformátoru  $Tr$ .

c) Nabíječ má své ekonomické opodstatnění tehdy, mohou-li mít polovodičové součástky na primární straně malý výkon (v našem případě triak

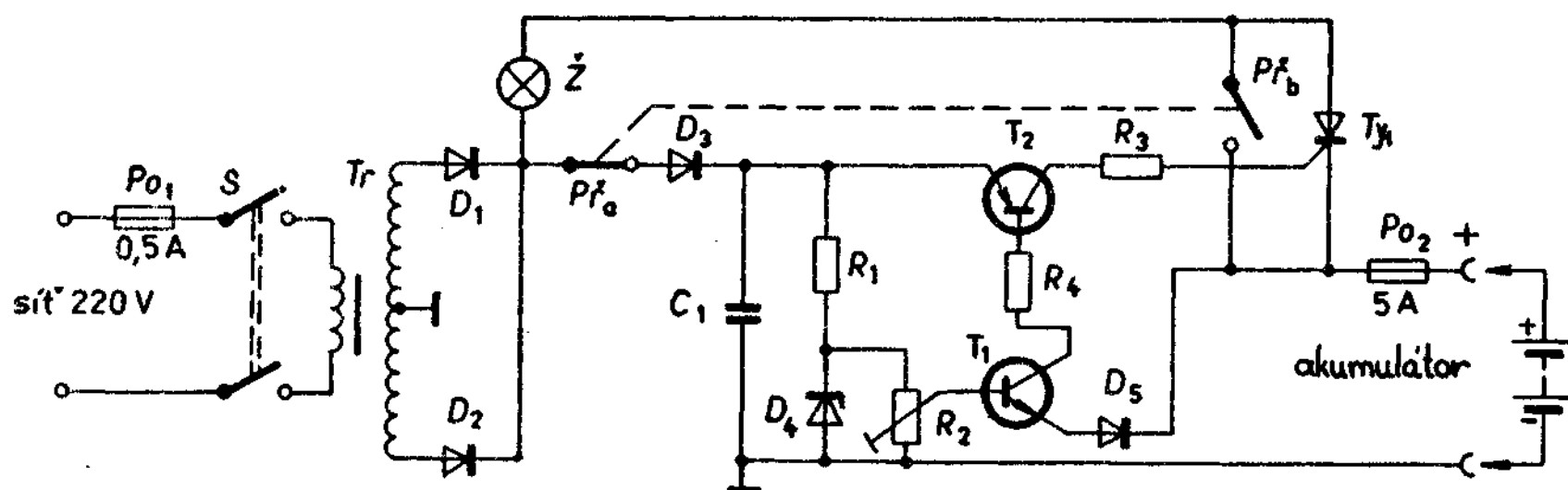


Tc KT 205/600) a jsou-li levnější, než kdybychom regulaci provedli na sekundární straně transformátoru.

d) Další podstatnou výhodou regulace na primární straně transformátoru je úspora na chladičích. Tyristory na primární straně není třeba při běžných proudech nutných pro nabíjení akumulátoru chladit.

## 28. NABÍJEČ AKUMULÁTORŮ S AUTOMATICKÝM OMEZENÍM NABÍJECÍHO PROUDU

V poslední době je velmi populární dobíjet akumulátor přímo v automobilu bez odpojování a vyjmutí. Samozřejmě, že takovéto dobíjení si mohou dovolit pouze ti, kteří mají garáž. Při takovémto dobíjení je třeba dodržovat zásady bezpečnosti. Akumulátor musíme při dobíjení otevřít, tj. odzátkovat a dolít destilovanou vodou. Pokud se chceme na takovéto dobíjení trvale zařídit, je vhodné vyvést obě svorky připojené k akumulátoru na konektor umístěný pevně na karosérii, např. v zavazadlovém prostoru automobilu. Je možné použít i konektor pro montážní svítilnu, kterým bývá vybaven téměř každý automobil. Dobíjení provádíme zásadně ve větrané garáži. Při plynování akumulátoru se vlivem rozkladu vody uvolňuje vodík a kys-



Obr. 43. Nabíječ akumulátorů s automatickým omezením nabíjecího proudu

lík, což je při určité koncentraci velmi třaskavá směs plynu. Doporučuje se dobíjet malým proudem,  $1/4$  až  $1/2$  jmenovitého nabíjecího proudu. U akumulátorů používaných v běžných osobních automobilech je to proud 1 A až 2 A. Je vhodné, aby nabíječ měl automatické omezení nabíjecího proudu na konci nabíjení, aby se akumulátor zbytečně „nevařil“. Jako vhodný typ pro tyto účely doporučujeme nabíječ na obr. 43. Princip činnosti je zřejmý ze schématu na obrázku. Síťové napětí se transformuje síťovým transformátorem, desetiampérové diody  $D_1$  a  $D_2$ , umístěné na chladiči, zajišťují dvojcestné usměrnění. Nabíjecí stejnosměrný proud pak prochází přes omezovací žárovku  $\check{Z}$ , která způsobuje, že nabíjecí proud se vzrůstajícím napětím na akumulátoru stabilizuje (studená žárovka s wolframovým vláknem má menší odpor než teplá). Jednoduchý elektronický obvod zajistí vypnutí nabíjecího proudu, jakmile na akumulátoru vzroste napětí na nastavenou mez. Je-li na akumulátoru menší napětí než na bázi tranzistoru  $T_1$ , je tranzistor  $T_1$  (a tím i tranzistor  $T_2$ ) otevřen, na řídicí elektrodu tyristoru  $Ty_1$  přichází kladné napětí, a tyristor je tedy také otevřen. Jakmile se však napětí na akumulátoru zvětší natolik, že je akumulátor nabitý, tj. pro akumulátor 12 V na 15,5 V a pro akumulátor 6 V na 7,75 V, uzavře se tranzistor  $T_1$ , a tím i tranzistor  $T_2$ . Na řídicí elektrodu tyristoru nepřichází žádné napětí. Protože nabíjecí proud je pouze dvojsměrně usměrněný a je pulsující (bez vyhlazovacího kondenzátoru), tyristor se rozepne a akumulátor se přestane nabíjet. Napětí na bázi tranzistoru  $T_1$  se nastavuje potencio-  
metrem  $R_2$ .

Zařízení je možné realizovat s poměrně malými rozměry, vzhledem k malému nabíjecímu proudu. Transformátor s plechy EI má průřez  $32 \times 32$  (mm). Pokud nabíjecí proud nepřekročí trvale proud 2 A, nemusí mít obě diody ( $D_1$  a  $D_2$ ) chladič a stačí kovová úchytká. Chladičí plech (asi  $10 \text{ cm}^2$ ) by měl mít pouze tyristor  $Ty_1$ .

#### *Seznam součástek*

pro akumulátor 6 V		pro akumulátor 12 V	
Tr	220 V, $2 \times 10 \text{ V}/2 \text{ A}$		220 V, $2 \times 18 \text{ V}/1,5 \text{ A}$
$D_1, D_2$	KY 708		KY 708
$D_3, D_5$	KY 701		KY 701
$D_4$	5NZ 70		$2 \times 4\text{NZ } 70$ v sérii
$Ty_1$	KT 710		KT 710
$\check{Z}$	asi $2 \Omega$ , např. $6 \text{ V}/18 \text{ W}$ $6 \text{ V}/15 \text{ W}$		asi $3 \Omega$ , např. $12 \text{ V}/24 \text{ W}$ $12 \text{ V}/25 \text{ W}$
$C_1$	$500 \mu\text{F}/15 \text{ V}$ , TE 984		$500 \mu\text{F}/35 \text{ V}$ , TE 986
$R_1$	$330 \Omega$ TR 152		$470 \Omega$ TR 152
$R_2$	$1 \text{ k}\Omega$ , TP 018		$2,5 \text{ k}\Omega$ , TP 018
$R_3$	$160 \Omega$ , TR 635		$330 \Omega$ , TR 636
$R_4$	$1 \text{ k}\Omega$ , TR 151		$2,2 \text{ k}\Omega$ , TR 151
$T_1$	KC 508		KC 508
$T_2$	KF 517		KF 517



## 29. SKUPINOVÉ NABÍJENÍ AKUMULÁTORŮ S OMEZENÍM PROUDU ROZEVÍRACÍ TLUMIVKOU

Běžné malé nabíječe amatérského provedení jsou většinou stavěny pro nabíjení jednoho šestivoltového nebo dvanáctivoltového akumulátoru. To pro soukromou potřebu automobilisty stačí. Mnohdy však potřebujeme nabíjet více akumulátorů společným proudem tak, že jednotlivé akumulátory řadíme do série tak dlouho, dokud součet jejich napětí nepřesáhne výstupní napětí nabíječe. V různých klubech Svazarmu, sportovních klubech soustřeďujících majitele sportovních člunů, ve stavebních družstvech i jinde, kde nemají na poměrně drahý profesionální nabíječ akumulátorů, mohou použít nabíječ postavený podle tohoto návodu. Konstrukčně, elektricky i z hlediska obsluhy je velmi jednoduchý, a to ho předurčuje právě ke klubovému používání.

Nabíječ má omezen nabíjecí proud nárazovou rozevírací tlumivkou. Ta dokáže nabíjecí proud akumulátorů nejen omezit, ale částečně i stabilizovat. Pracuje na tomto principu: Začne-li tlumivkou procházet střídavý proud, je zpočátku úbytek na tlumivce úměrný střídavému proudu a platí přibližně

$$U = I\omega L$$

kde  $\omega = 2\pi f$ ,

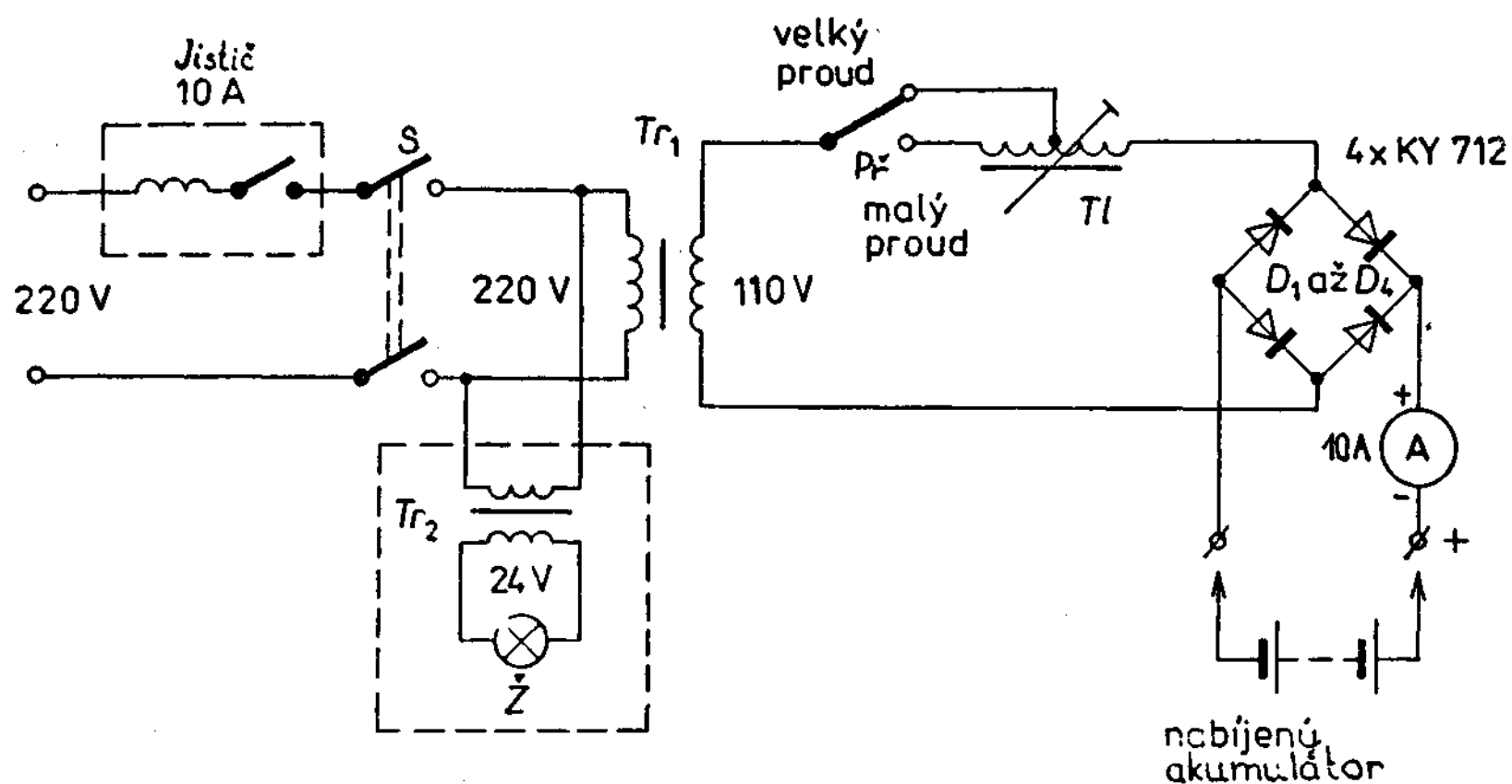
$f$  je kmitočet sítě,

$L$  indukčnost tlumivky.

Jakmile se však proud  $I$  procházející tlumivkou zvětšuje, nastane nelineární stav, způsobený magnetickým přesycením jádra tlumivky, který způsobí, že napěťový úbytek na tlumivce se zvětšuje při stále stoupajícím proudu jen nepatrně. Hranice proudu, při kterém se jádro tlumivky začíná přesycovat, závisí kromě jiného i na velikosti vzduchové mezery mezi plechy tlumivky. Tuto mezeru lze vrážením klínu měnit, a tím lze regulovat nabíjecí proud. Změnou mezery téměř od nuly do 8 mm lze regulovat proud v poměru 1 : 2 až 1 : 3. Kromě toho můžeme proud do akumulátoru měnit skokem přepnutím přepínače Př — „malý a velký“ proud.

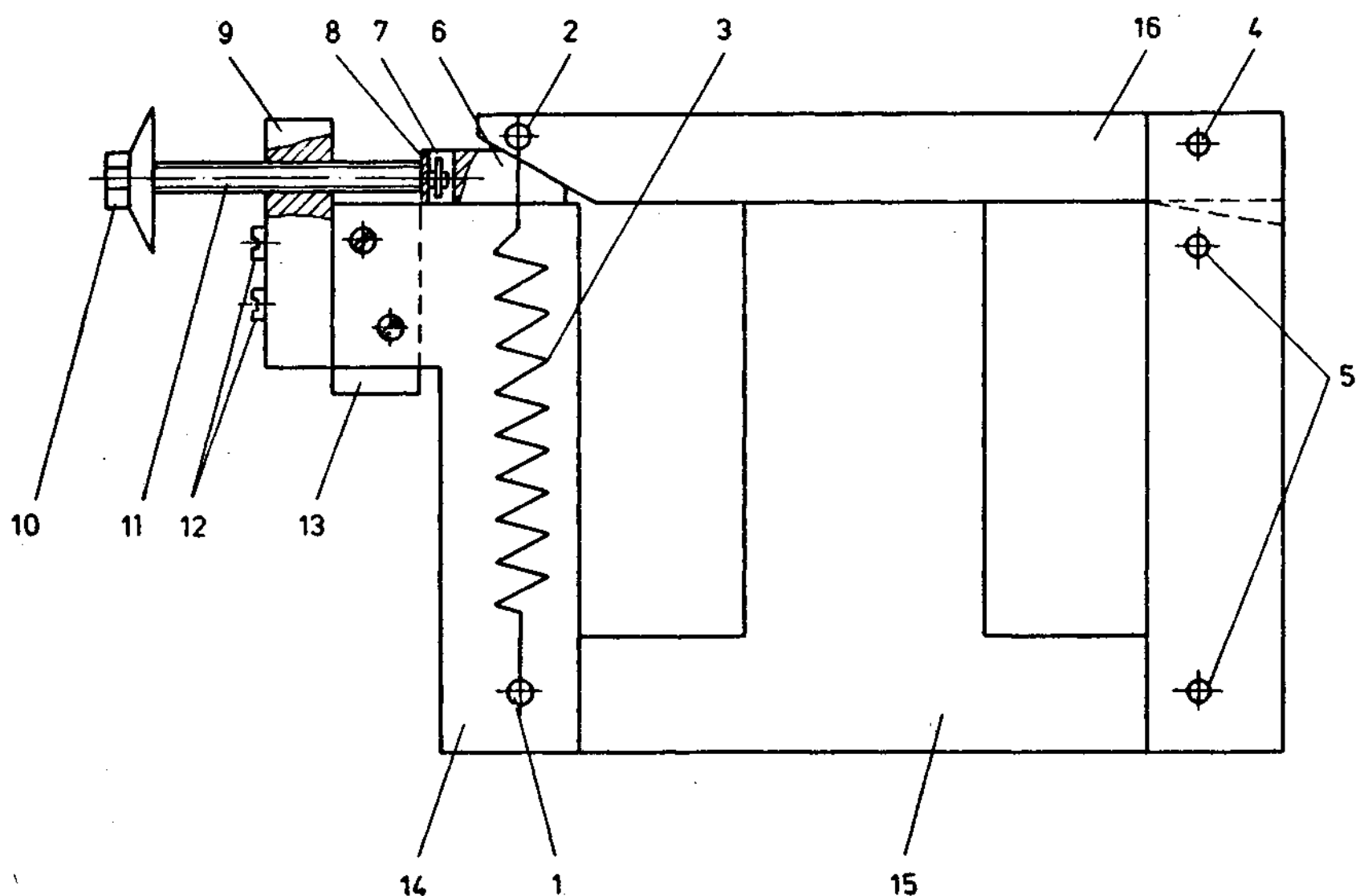
Proud do akumulátorů je částečně stabilizován tlumivkou (jejím přesycováním). Činitel stabilizace proudu není velký — lze říci, že při nabíjení olověných akumulátorů s napětím baterie 48 V poklesne nabíjecí proud mezi začátkem nabíjení téměř vybité baterie vzhledem ke konci nabíjení, kdy baterie vykazuje znaky plného nabití, asi o 1/3.

Celkové schéma nabíječe je na obr. 44. Proud ze sítě je veden přes jistič J 10 A a přes síťový dvojpólový spínač. Kontrolní žárovka ZSE (transformátor 220/24 V a žárovka Ž) indikuje stav zapnutí. Následuje převodní transformátor  $Tr_1$ , 220 V/110 V. (Zařízení bylo postaveno i pro síťové napětí 120 V, takže transformátor  $TR_1$  nebyl zapotřebí. Pak je ovšem nutné v akumulátorovně důkladně zajistit bezpečnost, neboť oba konce nabíjené baterie, tj. kladný i záporný pól, jsou spojeny s fází sítě a mají fázové napětí



Obr. 44. Nabíječ s rozevírací tlumivkou

proti zemi.) Ve schématu pak následuje rozevírací tlumivka, která (jak bylo uvedeno) omezuje nabíjecí proud, a můstkové zapojení usměrňovacích diod  $D_1$  až  $D_4$ . Diody jsou umístěny na chladičích. Důležitou částí je kontrolní ampérmetr. Při této příležitosti upozorňujeme, že pokud někdo z finančních důvodů vynechá ampérmetr a kontroluje nabíjecí proud vnějším univerzálním



Obr. 45. Sestava rozevírací tlumivky

ním přístrojem, musí si uvědomit, že většina univerzálních měřicích přístrojů nesnáší trvalé proudové zatížení.

Sestava rozvírací tlumivky je na obr. 45, kde

- 1, 2 jsou svorníky se závity M6, stažené maticemi a spojené dvěma stahovacími pružinami 3,
- 4 je svorník M6, uložený v trubičce; tvoří osu vyklápění plechů I,
- 5 jsou dva svorníky M6 stahující plechy E,
- 6 je klín vyrobený z textilitu, tloušťka 10 mm,
- 7 zajišťovací podložka nasazená v osazení šroubu 11,
- 8 kovové vedení klínu,
- 9 vodicí závit,
- 10 regulační knoflík proudu,
- 11 šroub M6, jehož otáčením ve vodicím závitu se klín posouvá, a tím se mění vzduchová mezera tlumivky,
- 12 jsou připevňovací šrouby  $M4 \times 12$  vodicího závitu,
- 13 je nosný hranol (z textilitu, rozměry  $50 \times 35 \times 20$  mm),
- 14 jsou rozpěrky,
- 15 plechy E, tloušťka 0,5 mm, pro transformátor  $50 \times 50$ , 100 ks,
- 16 plechy I, tloušťka 0,5 mm, pro transformátor  $50 \times 50$ , 100 ks.

Nabíječ je částečně zkratuvzdorný, zkratový proud i v nejnepříznivějším případě nemá přesáhnout hodnotu 20 A a pokud ji přesáhne, měl by odepnutí nabíječe zajistit jistič. Práce s nabíječem je jednoduchá. Lze nabíjet baterie až do celkového napětí 80 V. Akumulátory se přiřazují k nabíječi stále do série, je libovolné, zda je akumulátor šestivoltový, dvanáctivoltový nebo dvacetičtyřvoltový. Lze nabíjet proudem od 0,5 A do 10 A. Z hlediska bezpečnosti obsluhy je třeba si uvědomit, že jde o zařízení, které má napětí větší než 65 V a výkon větší než 500 VA. Proto se musí zřídit zvláštní nabíjecí pracoviště — akumulátorovna. Akumulátorovna musí být oddělená, dobře větratelná místnost se stálou teplotou, chráněná proti vnikání prachu a nečistot. Má být zabezpečena proti nepovolaným osobám a opatřena výstražnými tabulkami. Pracovníci musí mít při práci v akumulátorovně ochranné pomůcky, zejména pryžové zástěry a rukavice, brýle vzdorující kyselině a pryžovou obuv. Podlaha akumulátorovny musí mít izolační podložku.

Při práci v akumulátorovně a zejména při manipulaci s akumulátory musí být přerušeno nabíjení. Ruční nářadí musí mít izolované rukojeti (zejména kleště, šroubováky atd.). Je zakázáno používat delší kovové předměty, např. kovová měřítka.

V akumulátorovně musí být vyvěšeny bezpečnostní předpisy, požární a poplachové směrnice a návod k obsluze nabíječe. Protože (jak je z výkladu zřejmé) bezpečnostní předpisy nejsou jednoduché, doporučujeme případným zájemcům kromě vlastní výroby nabíječe prostudovat ještě československé státní normy třídy 33 a 34, týkající se jednak akumulátoroven, jednak montáže elektrických zařízení vůbec.

### Seznam součástek

Tlumivka Tl, plechy EI  $50 \times 50$  (mm), vodič CuL s průměrem 1,8 mm, celkem 350 závitů, odbočka po 240 závitech.

Transformátor Tr, plechy EI  $64 \times 64$  (mm), 220/110 V/10 A

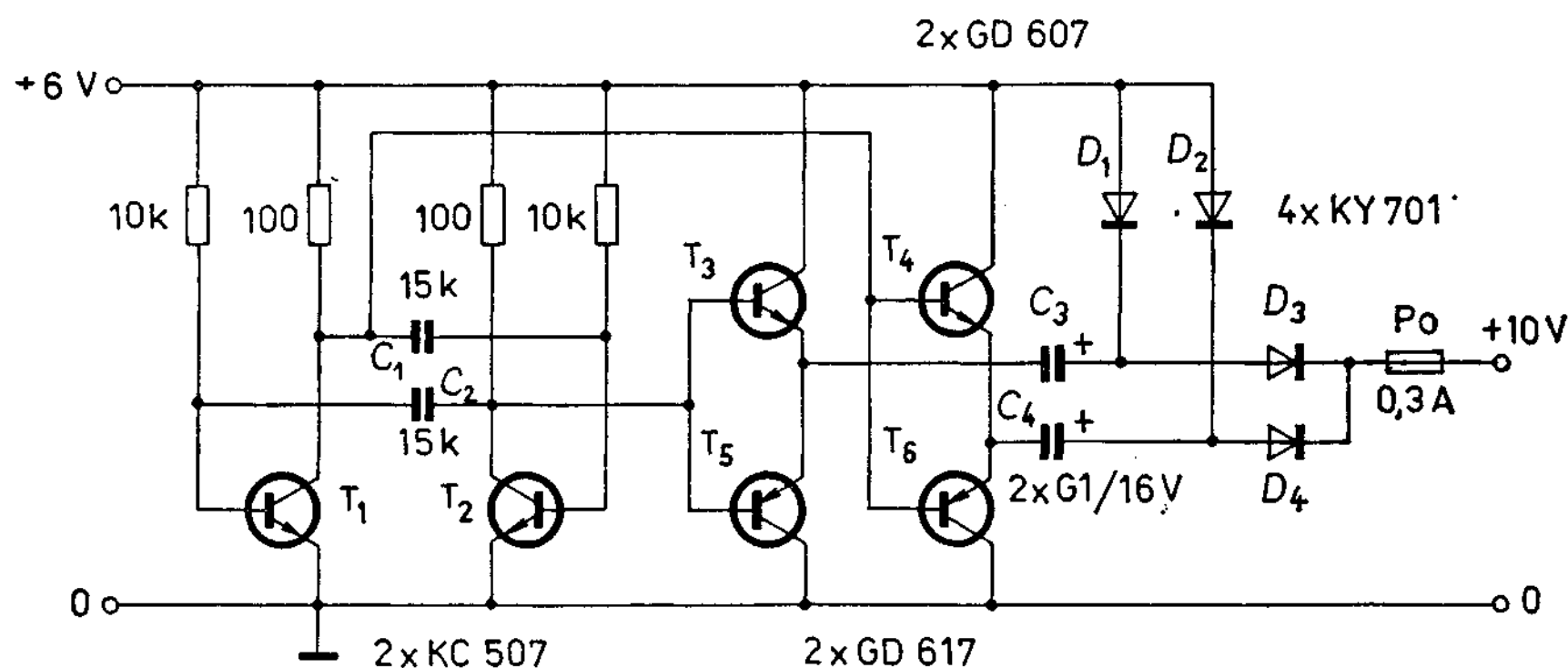
D<sub>1</sub> až D<sub>4</sub> KY 712

## 30. ZDVOJOVAČ NAPĚTÍ K AUTOMOBILOVÉMU AKUMULÁTORU

Mnohé spotřebiče (např. tranzistorové rozhlasové přijímače a magneto-fony) jsou konstruovány pro napájecí napětí 9 V až 12 V. Při použití akumulátoru 6 V je nutné takovému spotřebiči předřadit nějaký měnič napětí. Jsou známy rotační měniče nebo měniče využívající transformátory. Méně známá jsou zapojení, v nichž se elektronicky přepínají kondenzátory tak, že výstupní napětí je téměř dvojnásobné. Příklad takového zapojení je na obr. 46.

Z multivibrátoru, tvořeného tranzistory T<sub>1</sub> a T<sub>2</sub>, jsou přepínány postupně dvě větve výkonových tranzistorů T<sub>3</sub> až T<sub>6</sub> a na emitorech jednotlivých dvojic tranzistorů je střídavě napěťová úroveň blížící se nule a plnému napětí akumulátoru. V okamžiku, kdy se napěťová úroveň blíží nule, se nabije odpovídající kondenzátor na plné napětí zdroje. V následujícím časovém intervalu je záporný pól tohoto kondenzátoru připojen přes tranzistory k plnému napětí akumulátoru. Správná činnost je zajištěna diodovými výhybkami D<sub>1</sub> až D<sub>4</sub>, takže na výstupních svorkách je téměř dvojnásobné napětí. Skutečné napětí je asi 10 V, neboť část zdvojeného napětí se ztrácí na polovodičových přechodech diod a tranzistorů.

Multivibrátor s tranzistory T<sub>1</sub> a T<sub>2</sub> má klasické provedení. Jeho kmitočet je asi 4 kHz; vyšší kmitočet není vhodné používat vzhledem k vlastnostem použitých tranzistorů a elektrolytických kondenzátorů. Multivibrátor musí být osazen tranzistory stejných vlastností, aby byl symetrický a aby jedna větev výstupních tranzistorů nebyla namáhána více. Symetričnost je vý-



Obr. 46. Zdvojovač napětí k automobilovému akumulátoru

hodná a žádaná také z hlediska velikosti výstupního napětí a zvlnění. Nemá-li spotřebič vlastní filtr, je vhodné na výstup připojit filtrační kondenzátor.

### 31. NAPÁJEČ 9 V K AUTOMOBILOVÉMU AKUMULÁTORU 12 V

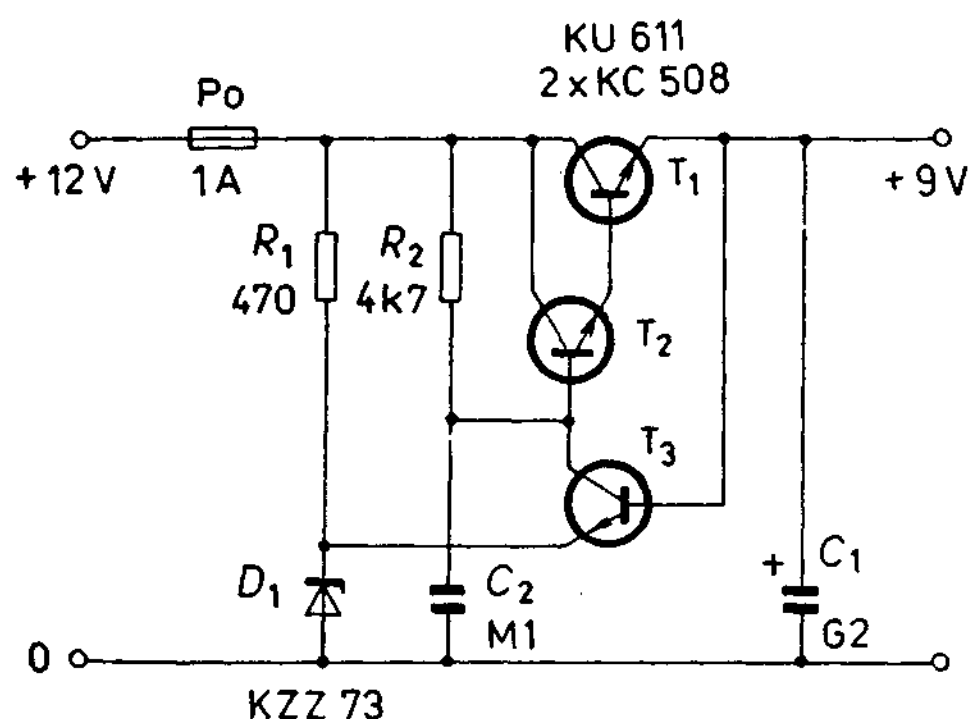
Mnohé spotřebiče (např. magnetofony a rozhlasové přijímače) vyžadují napájecí napětí 9 V. Chceme-li je použít v automobilu s akumulátorem 12 V, je nutné před spotřebič zařadit obvod, který zmenší toto napětí na požadované. Zenerovy diody nebo několik diod v sérii se spotřebičem zcela nevyhoví, neboť při chodu motoru palubní napětí kolísá a při poruše v elektrickém rozvodu hrozí nebezpečí, že napětí z dynama nebo alternátoru zničí spotřebič. Kolísání napětí zároveň rušivě ovlivňuje reprodukci přijímače nebo magnetofonu.

Zapojení vhodného napáječe je na obr. 47 a 48. V zapojení podle obr. 47 jsou použity tři tranzistory; maximální proud napáječe je 0,5 A. Stabilizační dioda  $D_1$  musí mít referenční napětí rovnající se velikosti požadovaného výstupního napětí. Rozdíl mezi napětím akumulátoru a potřebným napětím se vytvoří na tranzistoru  $T_3$ . Na tomto tranzistoru vzniká tedy při maximálním proudu 0,5 A výkonová ztráta 1,5 W, která se při chodu motoru může zvětšit až asi na 3 W. Proto je nutné tento tranzistor umístit na chladič.

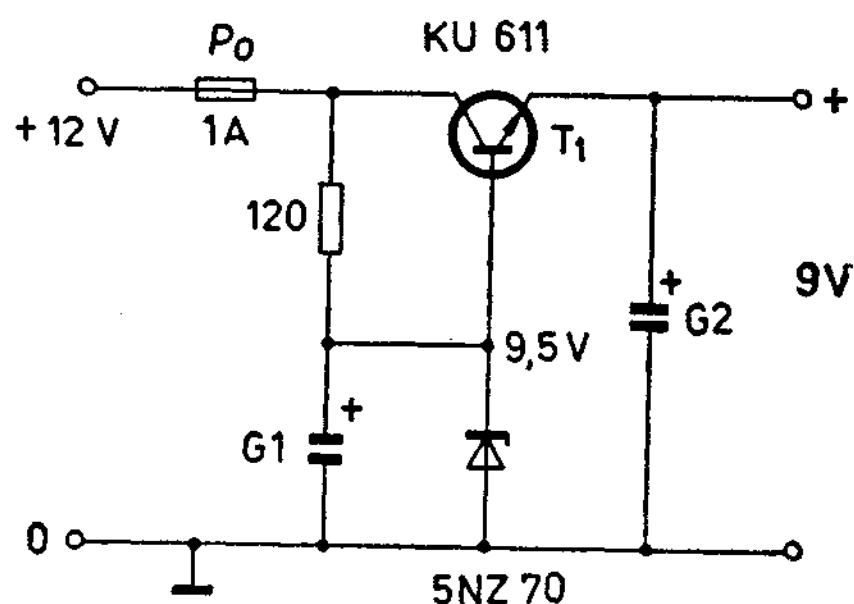
Jednodušší zapojení je na obr. 48. Na emitoru tranzistoru  $T_1$  se udržuje napětí, které je na stabilizační diodě, zmenšené o napětí  $U_{BE}$  tohoto tranzistoru.

### 32. ELEKTROMECHANICKÝ STABILIZÁTOR SÍTOVÉHO NAPĚTÍ

Stabilizace a regulace síťového napětí není jednoduchá. Je pravda, že zavedením tyristorů a triaků se podařilo téměř vytlačit těžké a drahé trans-



Obr. 47. Napáječ 9 V k automobilovému akumulátoru 12 V

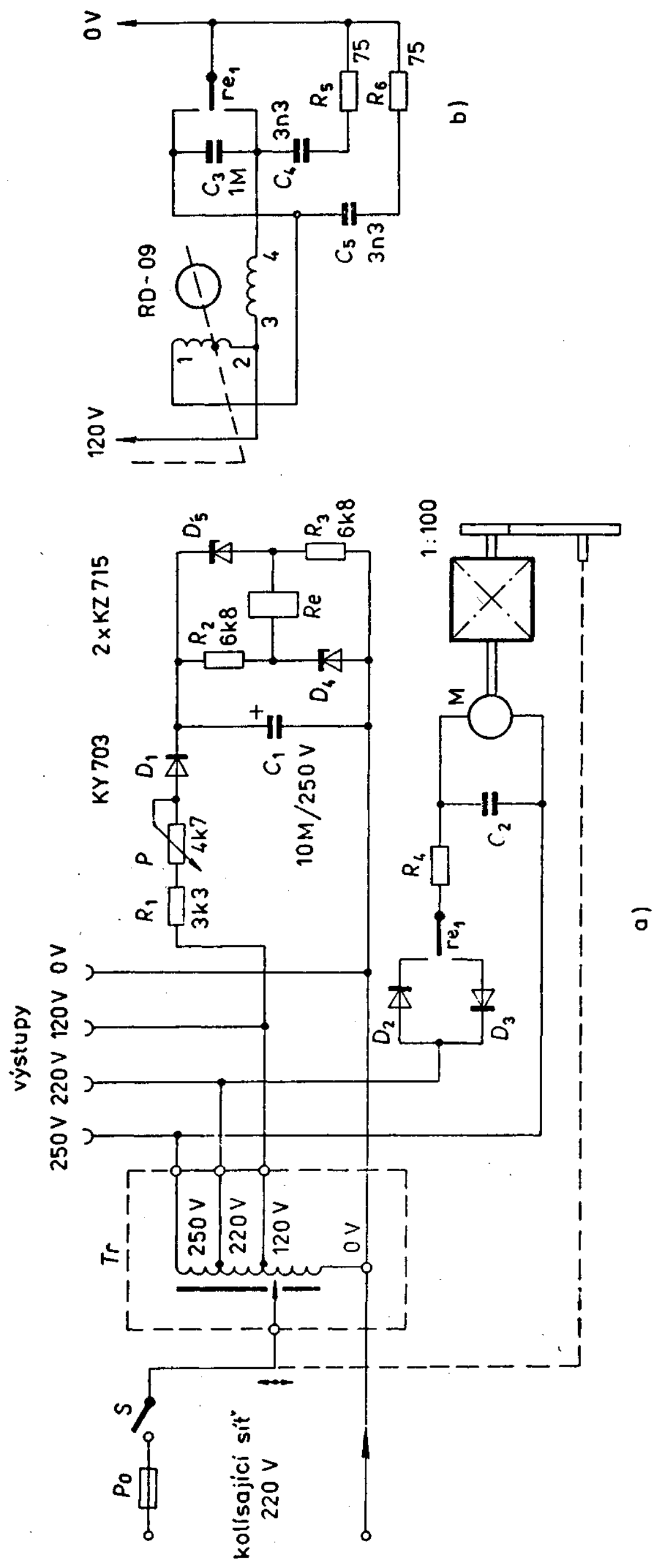


Obr. 48. Jednodušší typ napáječe 9 V

duktorové regulátory, ale všechny problémy vyřešeny nebyly. Zvláště se to projevuje v místech s nepravidelným kolísáním napětí, tam kde jde o zvláště velká zmenšení napětí a kde zároveň potřebujeme výstupní napětí bez rušivých harmonických kmitočtů, tj. sinusové. Dále popisovaný přístroj má mnohé výhody. Lze jej zapojit nejen jako stabilizátor, ale i jako stabilizovaný regulátor síťového napětí 40 V až 250 V, dálkově ovládaný zdroj nebo i jako stabilizátor trojfázového napětí tak, že měříme chybové napětí v jedné fázi a spojíme mechanicky tři stejné transformátory na jednu otočnou osu, kterou otáčí jeden motor přes jednu převodovku. Možné je i tři stejná zařízení sdružit tak, aby se chybové napětí vyhodnocovalo v každé fázi a aby každá fáze měla svůj regulační transformátor. Na výsledné trojfázové napětí je možné zapojit trojfázový spotřebič jak v zapojení do hvězdy, tak v zapojení do trojúhelníku. Je zřejmé, že podle toho, jde-li o stabilizátor nebo o regulátor síťového napětí, musíme otočit regulační transformátor. Použijeme-li zařízení jako stabilizátor síťového napětí 120 V nebo 220 V, připojíme síťové napětí na výstup jezdce (tak, jak je to na schématech na obr. 49 a obr. 50). Používáme-li zařízení jako regulátor se stabilizovaným výstupem, je výhodné zapojit síťové napětí na příslušnou odbočku 120 V nebo 220 V a sekundární napětí odebírat z jezdce regulačního transformátoru. U regulátoru podle obr. 49 je třeba změnit odpory  $R_2$  a  $R_3$ , popř. použít stabilizační diody  $D_4$  a  $D_5$  s menším napětím.

Základní zapojení stabilizátoru síťového napětí je na obr. 50. Stabilizuje napětí 120 V, 220 V a 250 V podle jmenovitých napětí z výstupů (nebo podle původního použití ze vstupů) regulačního transformátoru Tr. Proudové zatížení je určeno typem použitého regulačního transformátoru Tr. V ČSSR existují regulační transformátory typu Křížík; výrobcem regulačních transformátorů v ČSSR je ZPA. Přesnost stabilizace není velká, pohybuje se od  $\pm 2\%$  do  $\pm 4\%$ . Nepřesnost je určena citlivostí použitého polarizovaného relé Re a jeho hysterezí. Chybové napětí z výstupu 0 V a 120 V přes rezistor  $R_1$ , potenciometr P a diodu  $D_1$  nabíjí kondenzátor  $C_1$ , na kterém je stejnosměrné napětí. Tímto napětím je napájen speciální můstek, složený ze dvou předřadných rezistorů a dvou stabilizačních diod ( $R_2$ ,  $R_3$  a  $D_4$ ,  $D_5$ ). Jakmile se napájecí napětí na kondenzátoru zvětší nebo zmenší, můstek se rozváží. V úhlopříčce můstku je připojeno polarizované relé Re, které je nesepnuté, je-li můstek vyvážený. Zvětší-li se chybové napětí, relé sepne tzv. na jednu stranu. Zmenší-li se chybové napětí, je v úhlopříčce můstku napětí opačné polarity a polarizované relé sepne tzv. na druhou stranu. Polarizované relé spíná kontaktem  $re_1$  napájecí napětí (tj. střídavé napětí 30 V) přes diodu  $D_2$  nebo  $D_3$  a omezovací rezistor  $R_4$  pro stejnosměrný motor. Ten se točí podle polohy polarizovaného relé buď na jednu stranu, nebo na druhou stranu. Hřídel motorku pohání přes převod 1 : 100 hřídel regulačního transformátoru.

Zmenší-li se chybové napětí, zmenší se napětí na kondenzátoru  $C_1$ . Tím se rozváží můstek, sepne polarizované relé, přes kontakt  $re_1$  se připojí motor, ten se roztočí, a tím přes převod otáčí regulačním transformátorem tak



Obr. 49. a) Elektromechanický stabilizátor síťového napětí, b) připojení motoru RD 09



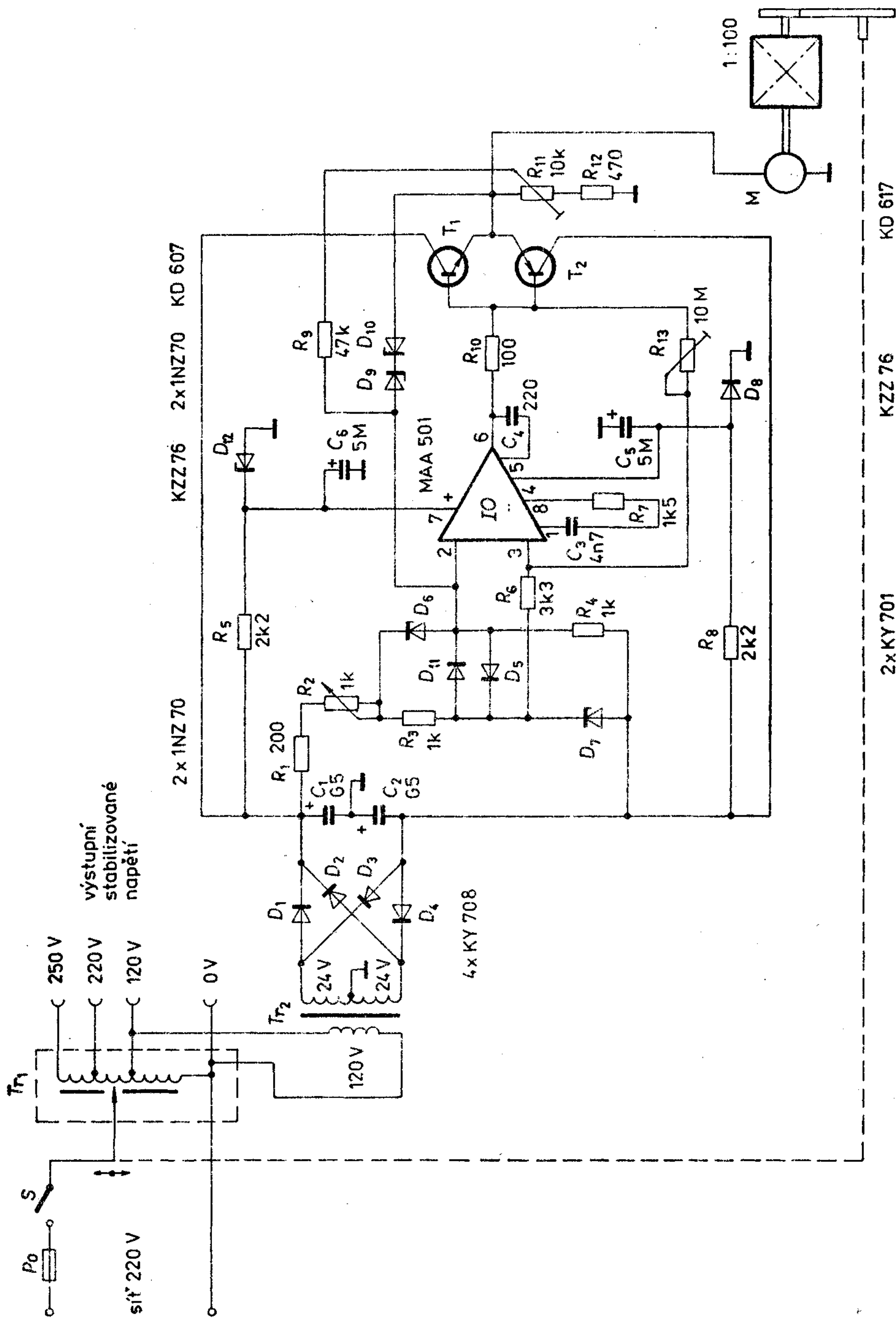
dlouho, dokud se chybové napětí nezvětší na původní úroveň. Pak se můstek vyváží a v jeho úhlopříčce je nulové napětí. Relé Re odpadne a motorek se zastaví. Naopak zvětší-li se chybové napětí, vytvoří se v úhlopříčce můstku opačné napětí, relé sepne tzv. do druhé polohy, kontakt  $re_1$  připojí druhou diodu a motorek otáčí hřídeli regulačního transformátoru Tr opačným směrem do té doby, dokud relé Re opět nerozepne.

Můstek složený ze dvou stabilizačních diod a předřadných rezistorů lze rozvážit příčným proudem na obě strany. Proto lze potenciometrem P nastavit úroveň výstupního stabilizovaného napětí. Přesnost výstupního napětí (tedy činitel stabilizace) záleží na citlivosti použitého polarizovaného relé Re. Bylo použito sovětské relé RPS-5 s citlivostí 0,12 mA až 0,18 mA. Na obr. 49b je analogické zapojení s jiným motorem, jehož smysl točení lze měnit týmž kontaktem  $re_1$  relé Re. Jde o reverzibilní asynchronní motor RD-09 sovětské výroby. Funkce je stejná, jako když použijeme stejnosměrný motor. Kondenzátory  $C_4$ ,  $C_5$  a rezistory  $R_5$ ,  $R_6$  plní funkci odrušovacích členů, kondenzátor  $C_3$  zajišťuje funkci motoru RD-09.

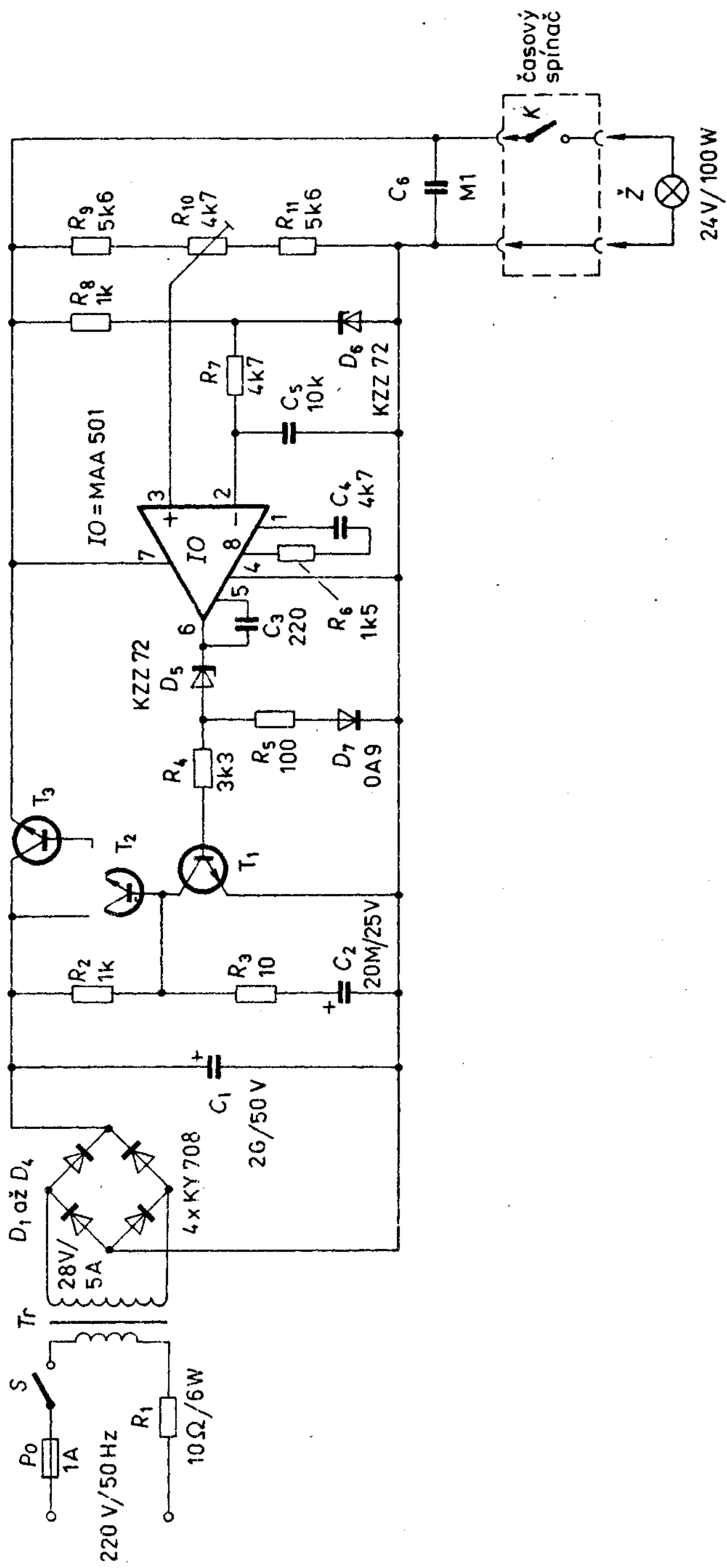
Pro zkušenější amatéry je určeno zlepšené zapojení na obr. 50. Zde je nutné použít jako zdroj chybového napětí oddělovací transformátor  $Tr_2$  120 V/2 × 24 V; 6 A, který je připojen na výstupní stabilizované napětí. Mezi schémata na obr. 49 a obr. 50 je zřejmá analogie. Chybové napětí, úměrné změně síťového napětí, se po usměrnění objeví na kondenzátorech  $C_1$  a  $C_2$ . Odtud je přes rezistory  $R_1$  a  $R_2$  napájen stejný můstek, složený ze dvou stabilizačních diod,  $D_6$  a  $D_7$ , s předřadnými rezistory  $R_3$  a  $R_4$ . Můstek lze rozvažovat příčným proudem, který se mění potenciometrem  $R_2$ ; ten tedy nastavuje výstupní napětí. V úhlopříčce můstku jsou oba vstupy operačního zesilovače MAA 502. Rezistor  $R_8$  je pouze omezovací ochranný rezistor a obě antiparalelně zapojené křemíkové diody ( $D_{11}$  a  $D_5$ , typu KY 701) ochraňují vstupy operačního zesilovače před zničením, objeví-li se v úhlopříčce můstku velké napětí. Součástky  $R_8$ ,  $D_8$  a  $R_5$ ,  $D_{12}$  tvoří stabilizační členy pro napájení zesilovače. Zesilovač má zápornou zpětnou vazbu tvořenou odpory  $R_9$ ,  $R_{11}$  a  $R_{12}$ , kterou lze optimalizovat trimrem  $R_{11}$ . Na výstupu operačního zesilovače jsou připojeny tranzistory  $T_1$  a  $T_2$ , k jejichž emitorům je připojen stejnosměrný motor 24 V. Motor se točí buď na jednu stranu, nebo na druhou stranu, podle toho, je-li v úhlopříčce můstku napětí kladné nebo záporné. Aby motor nekmital při častých změnách polarity napětí v úhlopříčce můstku, má zesilovač zavedenu umělou hysterezi, která mu dává vlastnosti podobné vlastnostem polarizovaného relé.

Přes rezistor  $R_{13}$  se zavede na vstup 3 operačního zesilovače kladná zpětná vazba, která způsobí, že k zpětnému překlopení je třeba poněkud jiné napětí na vstupu 3, než bylo to, které způsobilo na výstupu změnu z kladného napětí na záporné a naopak.

Mechanická část stabilizátoru je stejná jako v předcházejícím případě; zájemce je možné odkázat na popis podobného zařízení v časopisu RADIO (SSSR) 6/1969 (čl. Elektromechanický stabilizátor, autoři Apinjan a Koloskov). Závěrem lze podotknout, že složitější zařízení s operačním zesilovačem



**Obr. 50. Jiné provedení elektromechanického stabilizátoru síťového napětí**



**Obr. 51. Stabilizace světla žárovky**

má asi dvakrát lepší stabilizační účinky. Přesnost výstupního napětí je  $\pm 1\%$  až  $\pm 2\%$  a regulace by měla být i spolehlivější.

### 33. STABILIZACE SVĚTLA ŽÁROVKY VE ZVĚTŠOVACÍM PŘÍSTROI

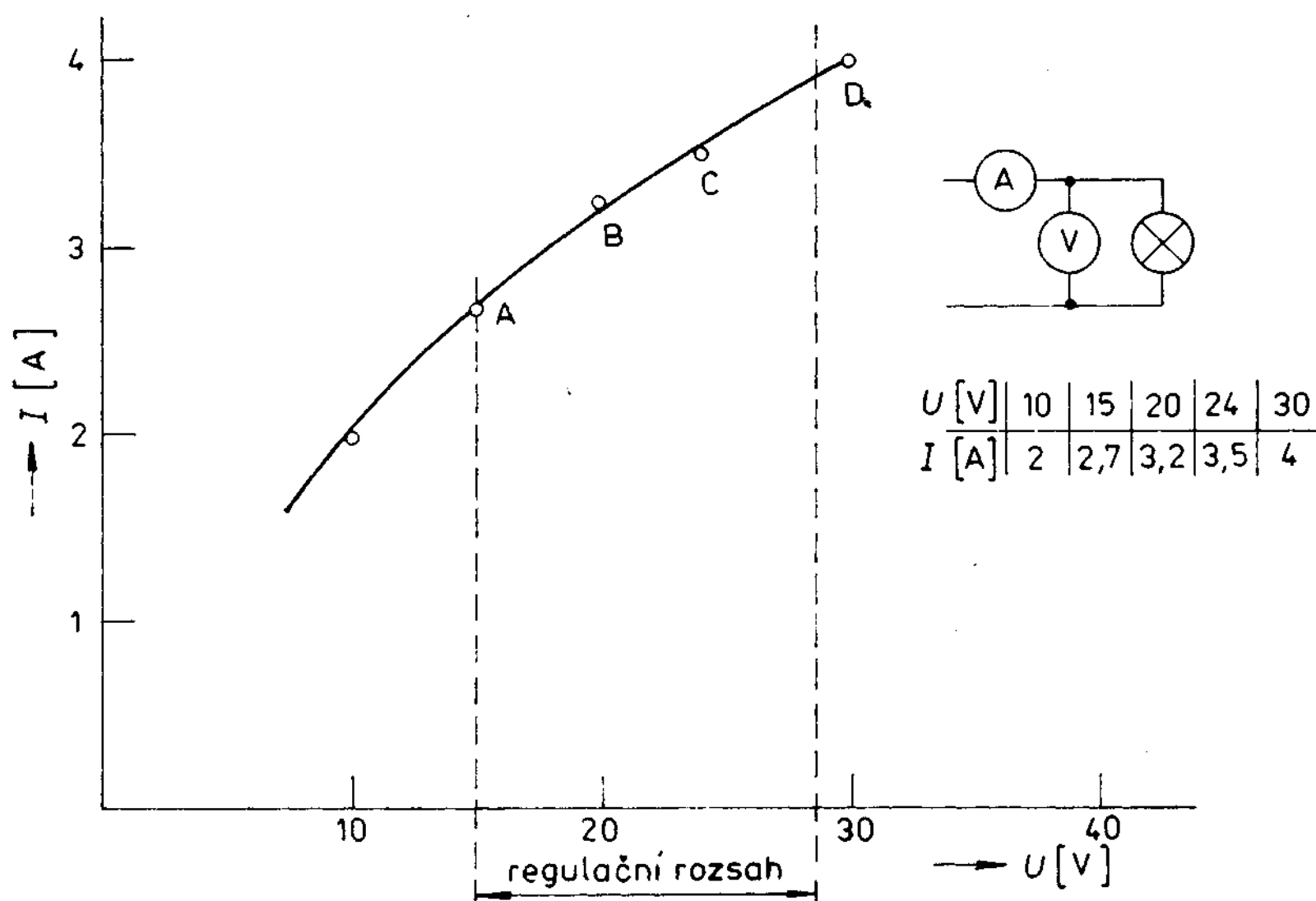
Při osvětlování pozitivních fotografických materiálů zvětšovací přístrojem se u barevných materiálů vyžaduje velká stabilita světla, a to jak krátkodobá, tak dlouhodobá. Nestabilita světla je způsobena kolísáním síťového napětí. Vlivem této nestability nejsou barvy věrné a jsou patrné rozdíly v provedení (např. při práci odpoledne, večer nebo pozdě v noci). Již běžný rozptyl síťového napětí o  $10\%$  způsobuje tak velikou chybu, že pravdivý odstín barev lze obtížně zajistit. Proto se před zvětšovací přístroje zařazují stabilizátory síťového napětí. Ty mají pro fotoamatéry mnohé nevýhody. Většinou již nepracují při podpětích sítě, tj. pod  $200\text{ V}$ , jsou drahé a jejich amatérská výroba je složitá a nesnadná. Výhodou uvedeného zařízení je i použití stejnosměrného napájení žárovky, které zaručuje klidné, neblíkající světlo. Žárovku  $220\text{ V}$  nahradíme žárovkou  $24\text{ V}$ , kterou napájíme stabilizovaným stejnosměrným napětím. Žárovky  $24\text{ V}$  se vyrábějí ve stejných velikostech jako žárovky  $220\text{ V}$ . Používají se v nebezpečných a vlhkých provozech, např. na stavbách nebo v dolech. Vyrábějí se jak čiré, tak opálové nebo matové.

Největší přesnosti stability výstupního napětí se dosahuje tranzistorovými stabilizátory. Schéma přesného a výkonného stabilizátoru je na obr. 51. Proud ze sítě prochází přes pojistku  $P_o$  s hodnotou  $1\text{ A}$  a přes omezovací rezistor  $R_1$  na primární vinutí síťového transformátoru. Omezovací rezistor  $R_1$  má chránit regulační tranzistor  $T_3$  před proudovým přetížením ve chvíli, kdy je vlákno žárovky při zapnutí ještě studené. Rezistor  $R_1$  omezuje vznik proudové špičky. Síťový transformátor převádí síťové napětí  $220\text{ V}$  na napětí  $28\text{ V}$ . Maximální sekundární proud je  $3,5\text{ A}$  až  $4\text{ A}$ . Kondenzátor  $C_1$  filtruje výstupní napětí. Pro toto použití stabilizátoru není funkčně nutný, ale uklidňuje svit žárovky. Základem stabilizace je zdroj referenčního napětí, které se vytváří na stabilizační diodě  $D_6$ . Referenční stabilizované napětí se z této diody přivádí na vstup 2 operačního zesilovače. Na druhý vstup 3 téhož operačního zesilovače je přivedeno chybové napětí, jehož velikost je úměrná výstupnímu napětí, přiváděnému na žárovku  $\mathcal{Z}$ . Zvětší-li se toto chybové napětí více než referenční napětí, začne na výstupu 6 operačního zesilovače napětí klesat. Stabilizační dioda  $D_5$  posune (tj. zmenší) úroveň stejnosměrného napětí přicházejícího na bázi tranzistoru  $T_1$ . Na výstupu 6 operačního zesilovače je nulové napětí nebo až napětí  $10\text{ V}$ , na bázi tranzistoru  $T_1$  je napětí zmenšené o referenční napětí diody  $D_5$ . Rezistor  $R_3$  plní funkci omezovacího rezistoru. Tranzistor  $T_1$  pracuje jako invertor a zesilovač, kterým se řídí oba regulační tranzistory,  $T_2$  a  $T_3$ , zapojené v Darlingtonově zapojení. Tranzistory  $T_2$  a  $T_3$  tvoří regulační člen; jejich zavíráním a otevíráním se mění úbytek napětí mezi emitorem a kolektorem tranzistoru  $T_1$  tak, že výstupní napětí, kterým je napájena žárovka, je

konstantní. Součástky  $R_5$  a  $D_7$  tvoří teplotně kompenzační člen. Součástky  $R_3$  a  $C_2$  zabráňují vysokofrekvenčním oscilacím celé soustavy. Kondenzátory  $C_3$  a  $C_4$  a rezistor  $R_6$  tvoří kmitočtovou kompenzaci samotného operačního zesilovače. Rezistory  $R_9$  a  $R_{11}$  omezují možnosti nastavení výstupního napětí trimrem  $R_{10}$ . Chceme-li regulační rozsah zvětšit, musíme jejich hodnoty upravit.

Napěťová stabilizace pracuje tak, že jakmile se i nepatrně zvýší chybové napětí, tj. zvýší se i napětí na žárovce, poklesne napětí na výstupu 6 operačního zesilovače. To má za následek zvýšení napětí na bázi tranzistoru  $T_2$ , tím se oba tranzistory ( $T_2$  a  $T_3$ ) otevřou natolik, aby vzniklý úbytek napětí vyrovnaly a aby napětí měla původní velikost. Výstupní napětí nastavíme trimrem  $R_{10}$ . Na obr. 52 je voltampérová charakteristika žárovky POLAM 24 V/100 W s vyznačeným možným regulačním rozsahem. V bodě A již žárovka přijatelně svítí a má tepelnou ztrátu asi 40 W. V bodě B má tepelnou ztrátu 64 W, bod C odpovídá jmenovitému napětí 24 V a na žárovce vzniká tepelná ztráta asi 84 W. V bodě D, kdy je výstupní napětí 30 V, dosahuje tepelná ztráta již 120 W. Pro expoziční účely je lépe vlákno žárovky více rozžhavit, aby žárovka vyzařovala bělejší světlo, které má rovnoměrnější spektrum. Podžhavené vlákno žárovky má maximum vyzářeného spektra posunuto více k červenému záření.

Tranzistor  $T_3$  musí odvést relativně velké množství tepla a zároveň musí mít jistou rezervu, aby se nezničil při zapnutí žárovky, neboť vlákno žárovky má za studena malý odpor, a proto po zapnutí projde tranzistorem



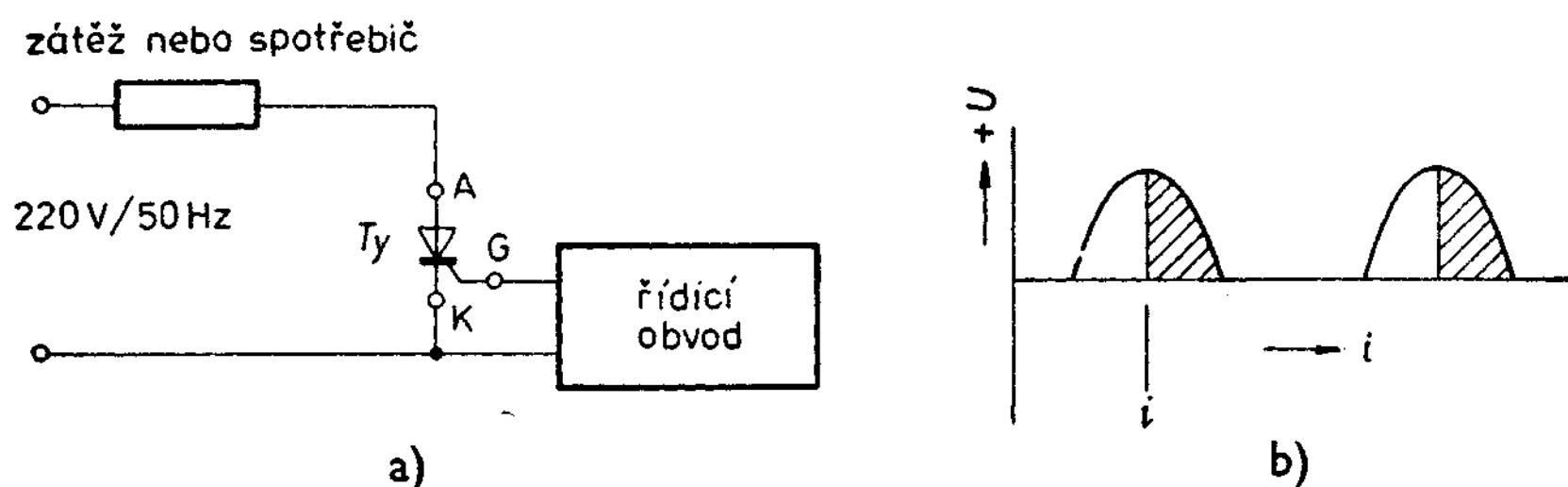
Obr. 52. Voltampérová charakteristika žárovky 24 V/100 W

poměrně značný proudový náraz. Tranzistor  $T_3$  musí být umístěn na velkém chladiči. Při trvalém připojení žárovky s charakteristikou podle obr. 52 lze odhadnout, jaký tepelný výkon vzniká na chladiči tranzistoru  $T_3$ , a jaké teplo je tedy nutné z chladiče odvést. Pro úvahu předpokládáme, že na kondenzátoru  $C_1$  je napětí 35 V. V bodě A na charakteristice z obr. 52 je  $P = UI = 15 \cdot 2,7 = 40$  W, v bodě D dosahuje  $P = 120$  W. V ostatních bodech se velikost tepelné ztráty pohybuje mezi těmito hodnotami. Hodnoty použitých součástek jsou patrné z celkového schématu na obr. 51. Samotná konstrukce nemá žádné záludnosti. Je jen třeba upozornit, že použijeme-li ke spínání běžný časový spínač, musíme se přesvědčit, zda spínací kontakt K je dostatečně proudově dimenzovaný.

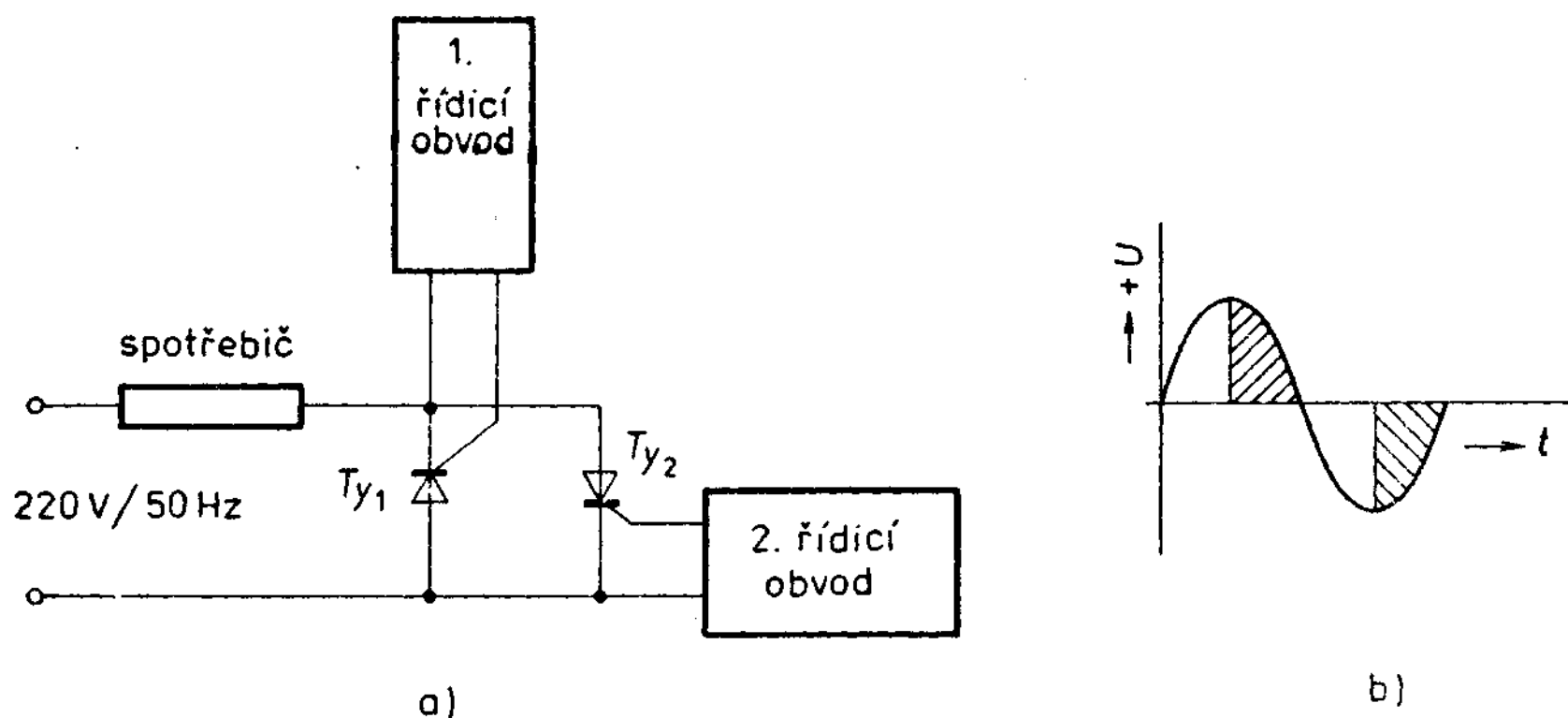
## IV. Řízení střídavého proudu tyristory a triaky

Střídavý proud lze téměř bezztrátově řídit elektronickými spínači, mezi které patří tyristory a triaky. Tyto součástky obsahují polovodičové přechody, které lze prostřednictvím řídicí elektrody v požadovaném okamžiku uvést z nevodivého stavu do stavu vodivého. Tento vodivý stav samočinně zaniká, zmenší-li se proud, který součástkou prochází, pod určitou hodnotu. Zaniká tedy vždy při průchodu střídavého proudu hodnotou blízkou nule.

Tyto polovodičové součástky našly hlavní použití v řízení střídavého proudu. Proto se uplatňují i při řízení proudu v běžných domácích spotřebičích. Řídí svit žárovek, příkon topných těles, otáčky motorů atd.



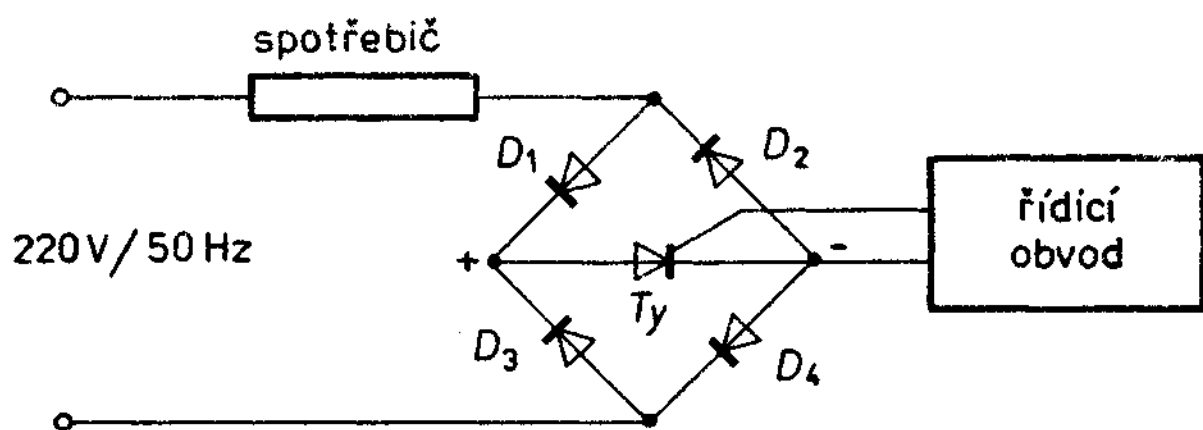
Obr. 53. Obvod s tyristorem



Obr. 54. Obvod se dvěma tyristory



Rozdíl mezi tyristorem a triakem je v tom, že tyristor je vnitřní strukturou jednodušší a umožňuje spínat proud pouze v jednom směru. Na obr. 53a je schematické znázornění tyristoru v obvodu spotřebiče a na obr. 53b je průběh proudu, který tímto spotřebičem prochází. Tyristor je v okamžiku i spínán z řídicího obvodu impulsem do řídicí elektrody G. Z toho vyplývá, že řídicími impulsy, které fázově posouváme vzhledem k průběhu síťového



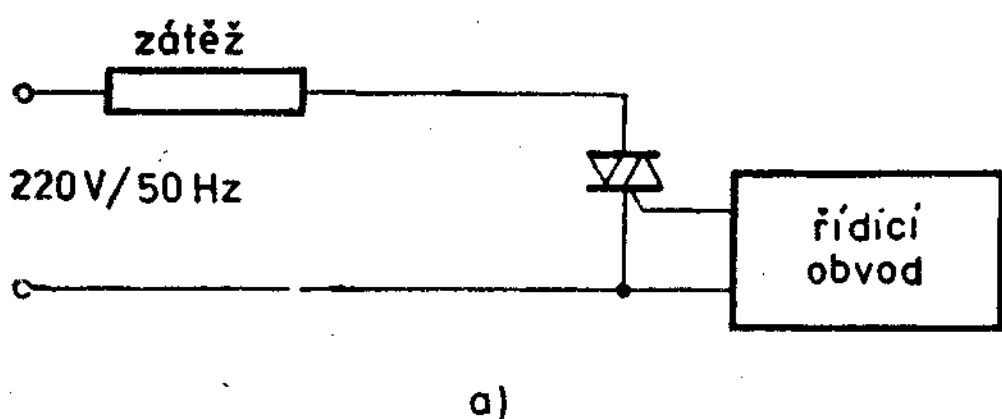
Obr. 55. Obvod s diodovým můstkem

napětí, lze řídit proud v rozsahu 0 až 50 % maximální hodnoty. Aby bylo možné řídit proud v celém rozsahu, tedy od 0 % do 100 %, je nutné použít dva tyristory se dvěma řídicími obvody (obr. 54a) nebo můstkové zapojení s diodami (např. podle obr. 55), kde tyristor spíná v obou polovinách periody síťového napětí. Idealizovaný průběh proudu procházejícího spotřebičem je na obr. 54b.

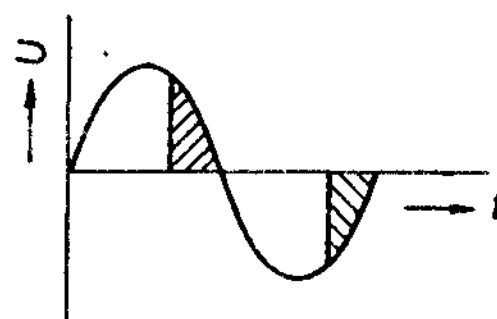
Triak umožňuje spínání v obou polovinách period síťového napětí. Jeho schematické znázornění a zapojení v obvodu zátěže je na obr. 56a. Idealizovaný průběh proudu je na obr. 56b.

Řídicí obvod přivádí na řídicí elektrodu spínací impuls nebo série spínacích impulsů. Čelo impulsů musí odpovídat požadovanému úhlu fázového řízení spínače. Řídicí obvod musí být schopen posouvat tyto impulsy v rozsahu požadovaného řízení výkonu do zátěže. Vstupní veličinou řídicího obvodu je napětí z potenciometru nebo napětí z regulačního obvodu.

Hlavním problémem při návrhu řídicího obvodu je zajištění spolehlivého sepnutí spínací součástky v potřebné době. Energie impulsů do řídicí elek-

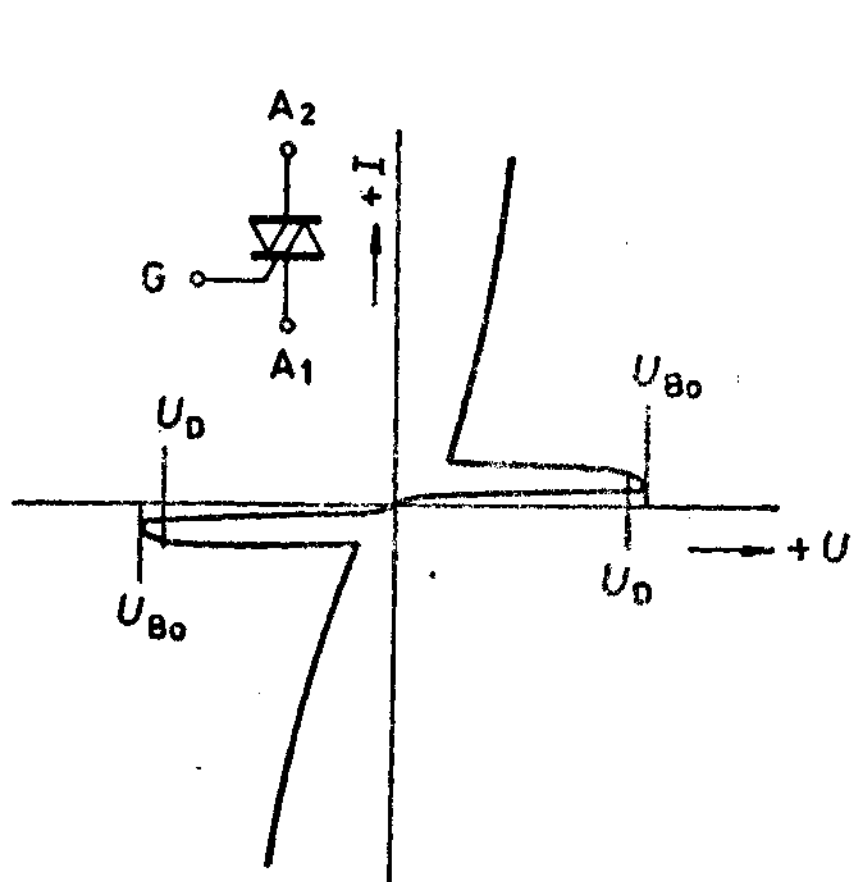


a)

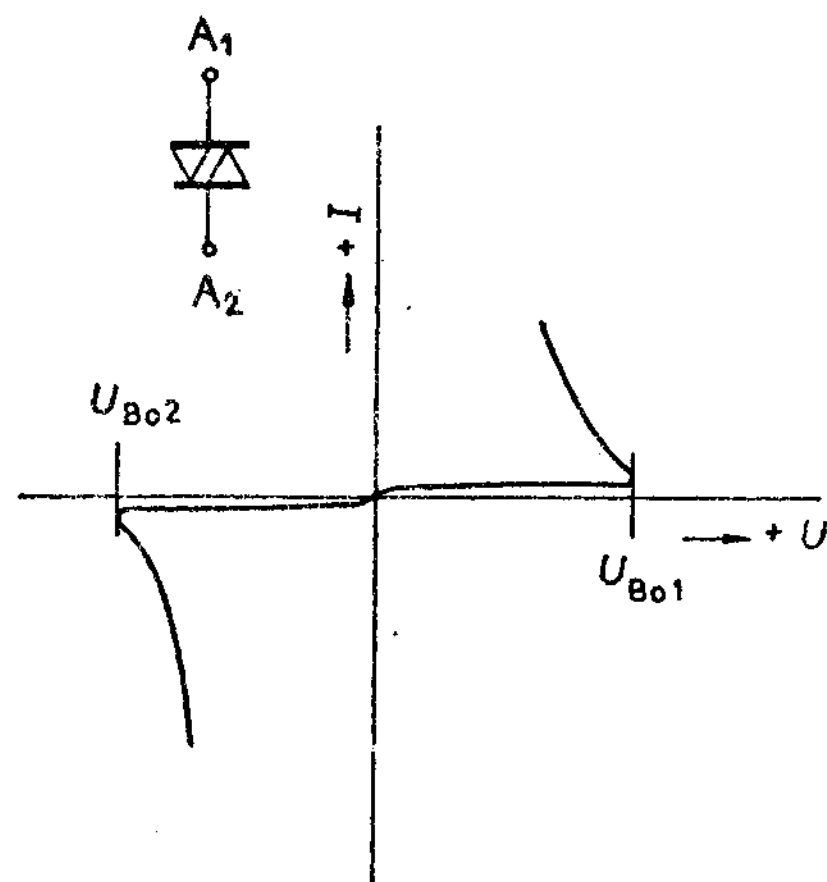


b)

Obr. 56. Obvod s triakem



Obr. 57. Charakteristika triaku

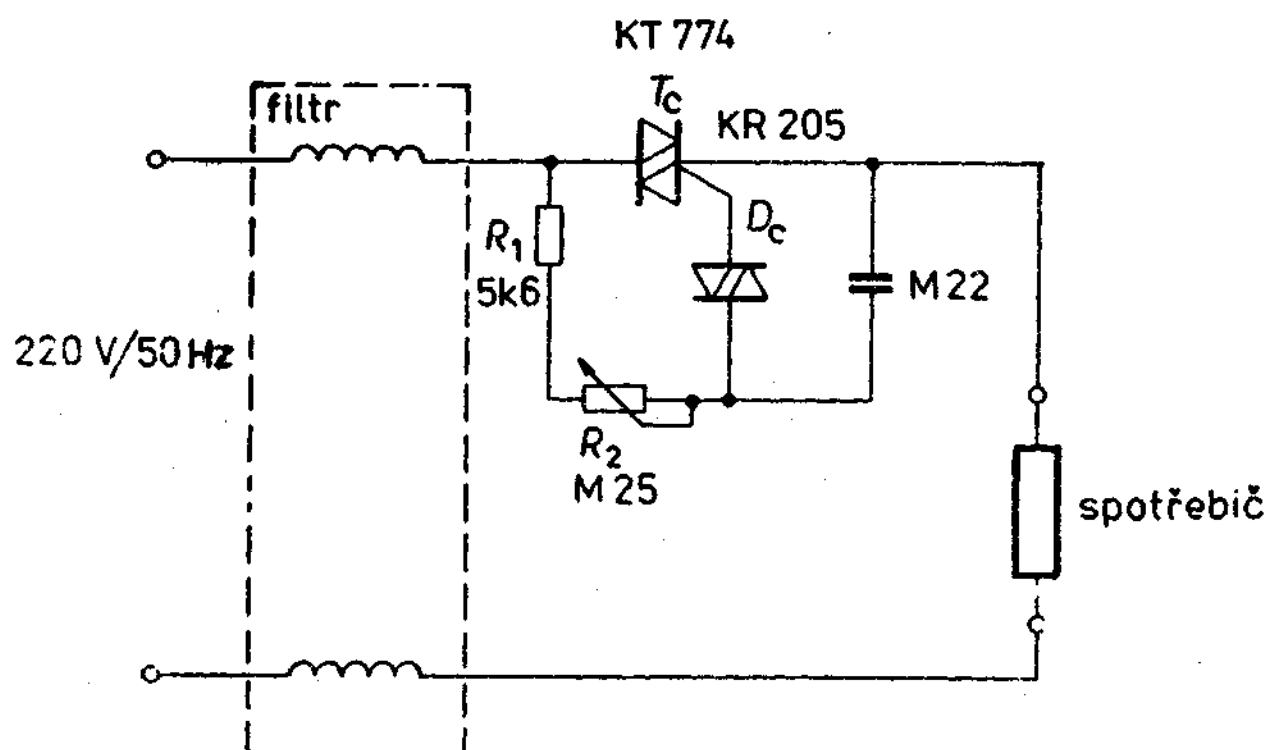


Obr. 58. Charakteristika diaku

trody musí být dostatečně velká a nesmí docházet k posouvání impulsů vlivem značného rušení, které při řízení těmito spínacími součástkami vzniká.

Řízení výkonu v odporové zátěži není provázeno žádnými problémy. Při zátěži indukčního charakteru dochází k zákmitům, jejichž vlivem může spínací součástka sepnutý obvod rozepnout, a narušit tak jeho činnost. Teoretické rozbory v takovém případě připouštějí pouze určitý rozsah spolehlivého řízení výkonu.

Voltampérová charakteristika triaku (obr. 57) je souměrná podle počátku. Je složena ze dvou charakteristik tyristorů, přiložených zrcadlově k sobě.



Obr. 59. Obvod pro řízení proudu do spotřebiče

Ve skutečnosti se obě charakteristiky od sebe mírně liší a také se liší proud vstupující do řídicí elektrody, potřebný k sepnutí kladné a záporné poloviny periody.

Je-li na triaku mezivrcholové střídavé napětí menší, než je napětí  $U_D$ , neprochází do zátěže žádný proud. Přivedeme-li na řídicí elektrodu G napětí  $U_{GT}$  (spínací napětí řídicí elektrody), triak sepne a chová se jako dioda v přímém směru.

Pro spínání tyristorů a triaků se používají speciální součástky — diaky. Voltampérová charakteristika diaku je na obr. 58. V určité oblasti této charakteristiky je diferenciální odpor diaku záporný. Zvětší-li se napětí na diaku nad hodnotu  $U_{BO}$ , prochází diakem proud, jehož velikost určují vnější součástky obvodu. Použití diaku je patrné ze zapojení obvodu pro řízení proudu spotřebičem na obr. 59.

Na kondenzátoru je napětí, které je fázově posunuto oproti napětí na triaku. Velikost fázového posunutí lze měnit potenciometrem  $R_2$ . Má-li napětí na tomto kondenzátoru velikost součtu napětí  $U_{BO}$  diaku a  $U_{GT}$  triaku, vybijí se část energie nahromaděné v kondenzátoru do řídicí elektrody triaku, který sepne. V následující polovině periody se děj opakuje, avšak proudy procházejí v opačném směru.

Při sepnutí tyristoru nebo triaku se vedením šíří poměrně značné rušení, které by mohlo ohrozit správnou funkci obvodu a rušit příjem rozhlasových přijímačů. Proto je nutné do obvodu zařadit odrušovací filtr.

## 34. SOUČÁSTKY K REGULACI STŘÍDAVÉHO PROUDU

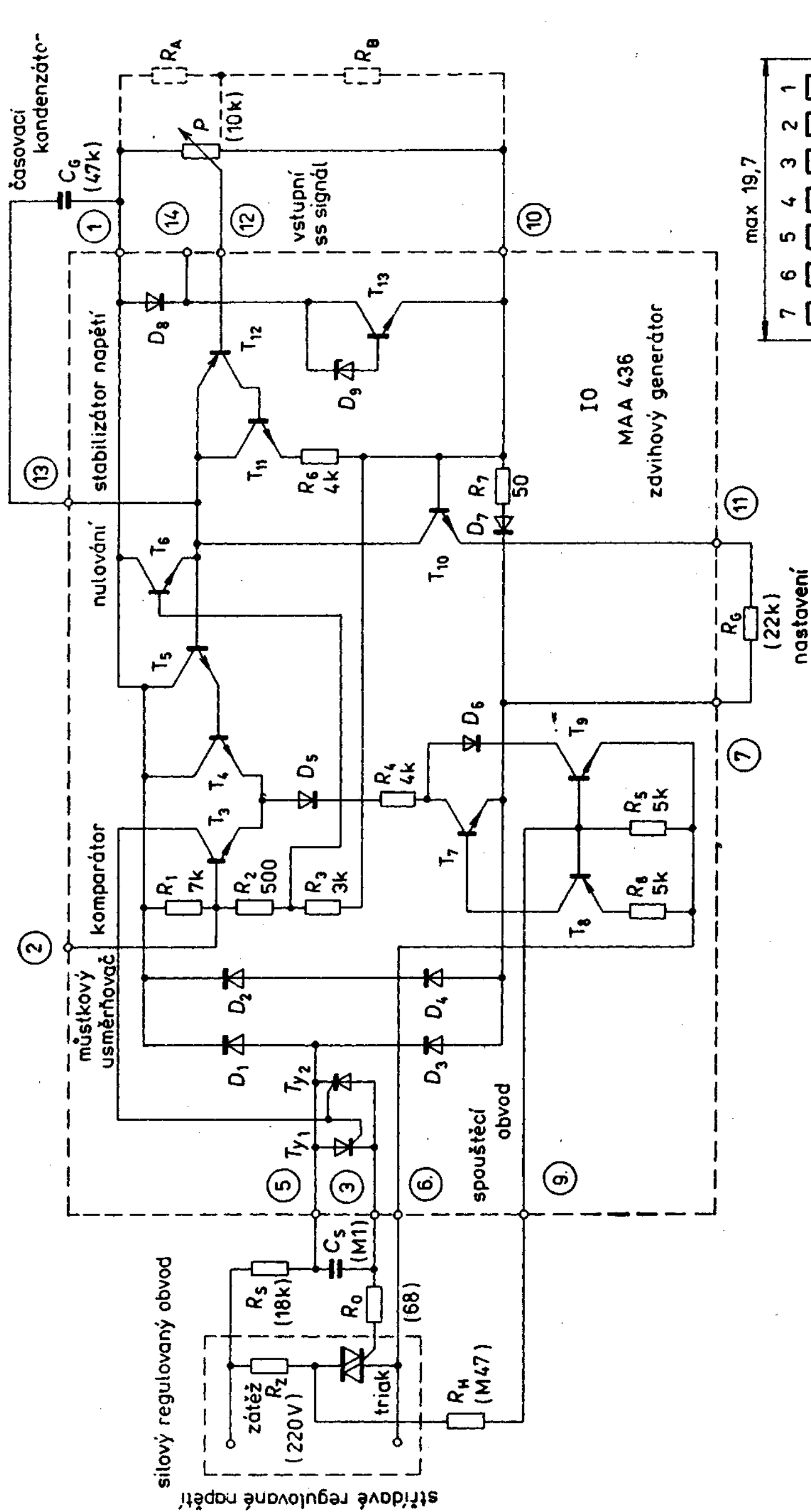
K regulaci střídavého proudu vyrábí VHJ TESLA tyto základní stavební prvky:

- A. Integrovaný obvod MAA 436.
- B. Triaky.
- C. Tyristory.
- D. Odrušovací prvky.

### A. Integrovaný obvod MAA 436

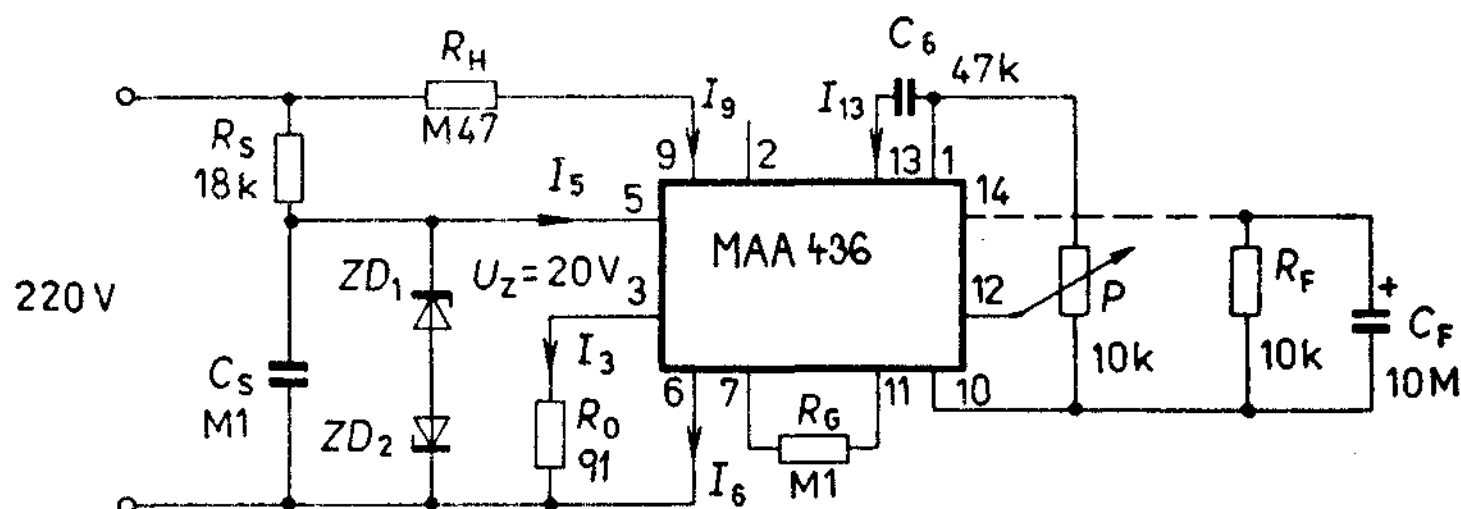
Integrovaný obvod MAA 436 je určen pro fázové řízení triaků nebo tyristorů. Nepotřebuje zvláštní napájení, potřebné napětí usměrňuje a stabilizuje sám ze střídavého napětí, které spolu s připojeným triakem nebo tyristorem reguluje. Buď může pracovat jako pouhý regulátor, nebo může být zapojen ve zpětnovazební smyčce. Výstupní kladné impulsy se fázově posouvají v rozsahu od  $160^\circ$  do  $20^\circ$ , v závislosti na změně stejnosměrného napětí na vstupu.

Systém je v plastovém pouzdru se čtrnácti vývody (dual-in-line), rozměry pouzdra jsou stejné jako rozměry pouzdra číslicových integrovaných obvodů. Na obr. 60 je základní zapojení integrovaného obvodu MAA 436 s rozkresleným vnitřním uspořádáním. Systém obsahuje 11 bipolárních tranzistorů, 8 diod, 1 stabilizační diodu, 2 tyristory a 8 rezistorů. Je vyroben



**Obr. 60.** Vnitřní zapojení integrovaného obvodu MAA 436; údaje v závorkách jsou orientační pro 220 V a pro proud procházející zátěží  $R_z$  0 až 10 A

epitaxní technologií na monokrystalu křemíku. Vlastní destička systému má rozměr  $1,3 \times 1,3$  (mm). Na obr. 60 je zároveň základní zapojení vnějších součástek při prosté regulaci proudu procházejícího triakem pomocí potenciometru P. Údaje součástek uvedené v závorkách platí pro případ, že regulujeme síťové napětí 220 V do zátěže  $R_z$ , která nemá menší odpor než  $22 \Omega$ , tj. kterou neprojde větší proud než 10 A.



Obr. 61. Zapojení integrovaného obvodu MAA 436 určené k jeho měření

### Měření a katalogové údaje integrovaného obvodu MAA 436

Doporučené zapojení pro zkoušení IO MAA 436 je na obr. 61. Mezní údaje při okolní teplotě  $25^\circ\text{C}$  jsou tyto:

Špičkový napájecí proud na vstupech 5 a 6  $\pm I_{5,6\text{max}} = 36 \text{ mA}$ .

Výstupní spínací impuls  $\pm I_{3\text{max}} = 150 \text{ mA}$ .

Špičkový vybavovací proud  $\pm I_{9\text{max}} = 2 \text{ mA}$ .

Rozsah pracovních teplot okolí je  $-40^\circ\text{C}$  až  $+85^\circ\text{C}$ .

Charakteristické údaje při teplotě  $+25^\circ\text{C}$ :

Špičkové napájecí napětí (mezi svorkami 5, 6)  $\pm U_{5,6} = 13,5 \text{ V}$  až  $19,5 \text{ V}$  (měří se při maximálním proudu  $\pm I_{5,6}$  a při odpojeném potenciometru P a rezistoru  $R_0$ ).

Výstupní spínací impuls při  $R_0 = 91 \Omega$  a  $\alpha = 90^\circ$   $\pm I_3 = 100 \text{ mA}$  až  $150 \text{ mA}$ .

Špičkový vybavovací proud  $\pm I_9 = 100 \mu\text{A}$  až  $230 \mu\text{A}$ .

Špičkové napájecí napětí  $U_{14,10} = 6 \text{ V}$  až  $10 \text{ V}$  (měří se při odpojeném potenciometru P a rezistoru  $R_0$ , zároveň jsou mezi vstupy 10 až 14 připojeny členy  $R_F$  a  $C_F$ ).

Špičkové napětí  $U_{1,10}$  při odpojeném potenciometru P a zátěži  $R_0$  je  $6,5 \text{ V}$  až  $10 \text{ V}$ .

Proudové zesílení  $A = \frac{I_{13}}{I_{12}}$  je větší než 30 (měří se při odpojeném P,  $R_0$

a  $R_G$  a při  $I_{12} = 1 \mu\text{A}$  a  $I_{5,6} = 15 \text{ mA}$ ).

Proud  $I_{13}$  do báze Darlingtonova zapojení je menší než  $3 \mu\text{A}$ .

(Měří se při odpojených P,  $R_0$  a  $R_G$  při proudu  $I_{5,6} = 15 \text{ mA}$ .

Ampérmetr se zapojuje místo kondenzátoru  $C_G$ .)

Referenční úroveň  $K_R = \frac{U_{2,10}}{U_{1,10}}$  je v rozmezí 0,3 V až 0,36 V (měří se při odpojení P a  $R_0$ ).

Stupeň nevyvážení  $B$  je menší než 7 %.

Stupeň nevyvážení je definován jako poměr stejnosměrného napětí na zátěži a střídavého napětí

$$B = \frac{U_0}{U_{ef}} \cdot 100 \quad [\%]$$

Návrh vnějších součástek

*Omezovací rezistor  $R_S$*  (obr. 60). Jeho odpor musí být tak velký, aby byl zajištěn dostatečný proud vnitřní stabilizační diodou  $D_9$ . Ta tvaruje průběh napájecího napětí a proud pro vnější zatížení mezi vývody 1—10 a 14—10.

Minimální odpor je dán podílem špičkového napájecího napětí a maximálního dovoleného napájecího proudu. Pro síťové napětí 220 V se doporučuje  $R_S = 18 \text{ k}\Omega$ .

*Kondenzátor  $C_S$* . Kondenzátor svým nábojem zajišťuje dostatek energie ke spouštění vnějšího triaku nebo tyristoru. Pro triaky nebo tyristory do 20 A vyhovuje kapacita  $C_S = 0,1 \text{ }\mu\text{F}$ .

*Ochranný rezistor  $R_0$* . Odpor omezuje špičkový vybíjecí proud, a proto musí být zvolen tak, aby proud  $I_3$  byl menší než 150 mA.

*Rezistor  $R_H$* . Odpor musí dovolit průchod takového proudu, který stačí pro otevření hradlovacího obvodu. Minimální odpor  $R_H$  je určen podílem špičkového napájecího napětí a maximálního dovoleného proudu  $I_9$ . Pro síťové napětí 200 V se doporučuje  $R_H = 470 \text{ k}\Omega$ .

*Rezistor  $R_G$  a kondenzátor  $C_G$* . Volí se podle požadovaného zesílení. Tyto součástky určují amplitudu zdvihového napětí. Obvykle se používá  $R_G = 10 \text{ k}\Omega$  až  $200 \text{ k}\Omega$ , kondenzátor  $C_G = 0,1 \text{ }\mu\text{F}$  až  $10 \text{ nF}$ .

Amplitudu zdvihového napětí lze určit ze vztahu

$$U_Z = \frac{2I_{13}}{\omega C_G} \cdot \frac{10^4}{R_G}$$

kde  $I_{13}$  je proudová špička sinusového zdvihu při  $R_G = 10 \text{ k}\Omega$ . Po dosazení typického proudu  $I_{13}$  a kmitočtu síťového napětí se vztah zjednoduší na

$$U_Z = \frac{4500}{C_G R_G} \quad [\text{V}; \text{nF}, \text{k}\Omega]$$

K této střídavé amplitudě zdvihu se musí ještě připočítat lineární amplituda zdvihu, která je tvořena průchodem bazového proudu

$$U_Z = \frac{7I_{13}}{C} \cdot 10^3$$

Po dosazení typického proudu  $I_{13}$  bude

$$U_Z = \frac{3,5}{C} \quad [\text{V}; \text{nF}, \text{k}\Omega]$$

*Odporový dělič na vstupu.* Je tvořen rezistory  $R_A$ ,  $R_B$ , popř. potenciometrem P. Obvykle je odporový dělič ( $R_A + R_B$ ) 10 k $\Omega$  až 200 k $\Omega$ . Menší odpory zbytečně zatěžují napájecí obvod. Větší odpory než 200 k $\Omega$  mohou omezit nabíjecí proud časovacího kondenzátoru a změnit nastavení úhlu zapnutí, zvláště při menších proudových zesíleních dvou vstupních tranzistorů

$$A_i = \frac{I_{13}}{I_{14}}$$

Je-li použit aktivní zdroj řídicího signálu (např. tachogenerátor), musí být signál dobře filtrován. Výstupní impedance zdroje řídicího signálu má být v rozsahu 2 k $\Omega$  až 100 k $\Omega$ . Je-li k vytvoření signálu k dispozici potřebný stejnosměrný napěťový zdroj, je možné zapojit mezi vývody 14 a 10 filtrační kondenzátor. Zátěž tohoto kondenzátoru by měla být větší než 10 k $\Omega$ , aby byl zajištěn minimální nabíjecí proud. Při použití filtračního kondenzátoru je třeba zajistit, aby řízení nepracovalo dříve, než bude kondenzátor nabit v každé polovině periody na napětí stabilizační diody  $D_9$ . Tuto podmínku lze obecně splnit správnou volbou vybavovacího proudu (tj. volbou rezistoru  $R_H$ ) nebo přidáním kondenzátoru s malou kapacitou mezi vývody 9 a 6. Kondenzátor způsobí malé fázové posunutí vybavovacího proudu  $I_9$ . Doporučené odpory  $R_S$  a  $R_H$  pro různá napájecí napětí jsou:

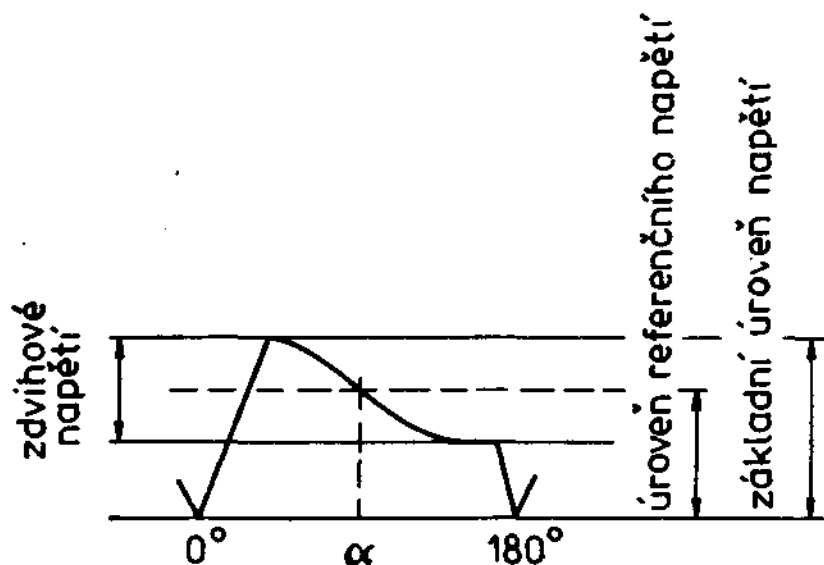
Napájecí napětí

[V]	$R_S$ [k $\Omega$ ]	$R_H$ [k $\Omega$ ]
24	1,2	47
60	4,7	120
120	10	220
220	18	470

### Popis funkce integrovaného obvodu MAA 436

Činnost obvodu popíšeme podle schématu na obr. 61 a podle průběhů napětí na obr. 62.

Vstupní signál se porovnává s referenčním napětím vytvářeným v integrovaném obvodu. Fázový úhel řídicích impulsů se získává porovnáním tzv. zdvihového napětí a tzv. napětí základny. Obvod pracuje s kladnou



Obr. 62. Napěťové úrovně MAA 436



napětovou úroveň, s kladnou referenční úrovní a se záporným kosinovým zdvihem. Kladný vstupní signál vytváří základní úroveň, řídicí impuls vzniká v okamžiku, kdy se zdvihové napětí zmenšuje pod referenční úroveň. Menší vstupní signál vytváří menší základní úroveň, a tedy spouštěcí impulsy vznikají dříve (úhel zapnutí  $\alpha$  je menší). Menší úhel  $\alpha$  znamená větší výkon na zátěži, protože triak je otevřen po větší část periody střídavého proudu.

Celkovou činnost integrovaného obvodu lze pochopit ze schématu na obr. 60. Provozní napájecí napětí se získává ze střídavé sítě přes rezistor  $R_S$  a můstkový usměrňovač. Je omezeno stabilizační diodou  $D_9$  a tranzistorem  $T_{13}$ . Usměrněné a omezené napětí se používá jako základní napájecí i referenční napětí a je vyvedeno na svorky 1 a 10. Všechny proudy integrovaného obvodu prochází rezistorem  $R_7$  a diodou  $D_7$  a má tvar dvojcestně usměrněné sinusovky.

Stejnoseměrným vstupním signálem přicházejícím do vstupu 12 (např. z děliče  $R_A, R_B$ ) se přes emitorový sledovač s tranzistorem  $T_{12}$  v Darlingtonově zapojení s tranzistorem  $T_{11}$  a s proudovým omezením rezistorem  $R_6$  nabíjí vnější časovací kondenzátor  $C_G$ . Kondenzátor  $C_G$  se zároveň nabíjí půlvlnným sinusovým proudem přes tranzistor  $T_{10}$  a vnější emitorový rezistor  $R_G$ . Zdvihové napětí se získává jako úbytek napájecího napětí na odporu  $R_7$  a tento úbytek je přiveden na bázi tranzistoru  $T_{10}$ . Amplituda zdvihového nabíjecího proudu je dána vnějším emitorovým zpětnovazebním rezistorem  $R_G$ ; odpor  $R_G$  tedy určuje velikost zdvihového napětí. Dioda  $D_7$  kompenzuje úbytek napětí  $U_{BE}$  tranzistoru  $T_{10}$ . Referenční napětí se získává přímo z napájecího napětí. Referenční napětí je vyvedeno na vývod 2 integrovaného obvodu. Pokud je to nutné, může se v jistých mezích měnit vnějšími rezistory, zapojenými mezi vývody 1 a 2 nebo 2 a 10.

Rozdílový zesilovač (komparátor) tvořený tranzistory  $T_3, T_4$  a  $T_5$  porovnává napětí na kondenzátoru  $C_G$  s referenčním napětím. Darlingtonovo zapojení tranzistorů  $T_4$  a  $T_5$  má dvě funkce; jednak umožňuje dosáhnout velké impedance pro připojení kondenzátoru  $C_G$ , jednak se na přechodu báze — emitor vytváří tzv. offsetové napětí pro kompenzaci zmenšené úrovně vstupního signálu napětím  $U_{BE}$  na emitorovém sledovači  $T_{12}$ . Zdánlivá referenční úroveň (tj. napětí požadované na vývodu 12 a určené pro řízení na začátku zdvihu) se liší od skutečné referenční úrovně na vývodu 2 pouze o nepatrné rozdíly v napětích  $U_{BE}$  tranzistorů  $T_3, T_4$  a  $T_{12}$ . Společný emitorový proud komparátoru procházející diodou  $D_5$  a rezistorem  $R_4$  je řízen hradlovacím obvodem (dioda  $D_6$  a tranzistory  $T_7, T_8, T_9$ ). Prochází-li zatěžovací proud triakem, je nedostatečným bázovým předpětím tranzistorů  $T_7$  a  $T_9$  znemožněn průchod společného emitorového proudu komparátorem, protože ten je blokován a nemůže vytvářet vstupní signál pro spouštění. Přestane-li procházet zatěžovací proud, objeví se na triaku napětí a proudem přes vnější rezistor  $R_H$  se uvolní hradlovací obvod a umožní normální funkci komparátoru. Odpor  $R_H$  stanoví napětí požadované k uvedení komparátoru do činnosti.

Řídicí impulsy vznikají na tyristorech  $Ty_1$  a  $Ty_2$  při vybíjení vnějšího kondenzátoru  $C_S$  do řídicí elektrody triaku. Jeden z dvojice tyristorů je otevřen signálem z tranzistoru  $T_3$ , zmenší-li se zdvihové napětí pod referenční úroveň, avšak pouze tehdy, může-li společný emitorový proud komparátoru procházet hradlovacím obvodem.

Protože řídicí impulsy mění svou polaritu stejně jako střídavé napájecí napětí, jsou vhodné k přímému řízení triaků. K řízení dvojice tyristorů v antiparalelním zapojení se musí řídicí elektroda připojit přes transformátor s převodním poměrem 1 : 1.

Abychom zabránili přenosu informace z jedné poloviny periody do druhé, musí být kondenzátor  $C_G$  na konci každé poloviny periody střídavého řízení napětí nabit na stále stejnou úroveň napětí; to zajišťuje tranzistor  $T_6$ . Kondenzátor  $C_G$  se vybíjí až na napětí  $U_{BE}$  tohoto tranzistoru.

## B. Triaky do 15 A

*Tabulka 2.* Přehled triaků vyráběných v TESLA Rožnov, k. p.

	Střední proud [A]	Blokovací napětí [V]	Maximální spínací proud řídicí elektrody [mA]
KT 205/200	3	200	40
KT 205/400	3	400	40
KT 205/600	3	600	40
KT 207/200	5	200	80
KT 207/400	5	400	80
KT 207/600	5	600	80
KT 772	6	200	80
KT 773	6	400	80
KT 774	6	600	80
KT 730/700	6	700	80
KT 730/800	6	800	80
KT 730/900	6	900	80
KT 782	10	200	80
KT 783	10	400	80
KT 784	10	600	80
KT 729/700	10	700	80
KT 729/800	10	800	80
KT 729/900	10	900	80
KT 728/400	15	400	100
KT 728/600	15	600	100
KT 728/800	15	800	100

## C. Tyristory

Tabulka 3. Přehled tyristorů vyráběných  
v TESLA Rožnov, k. p.

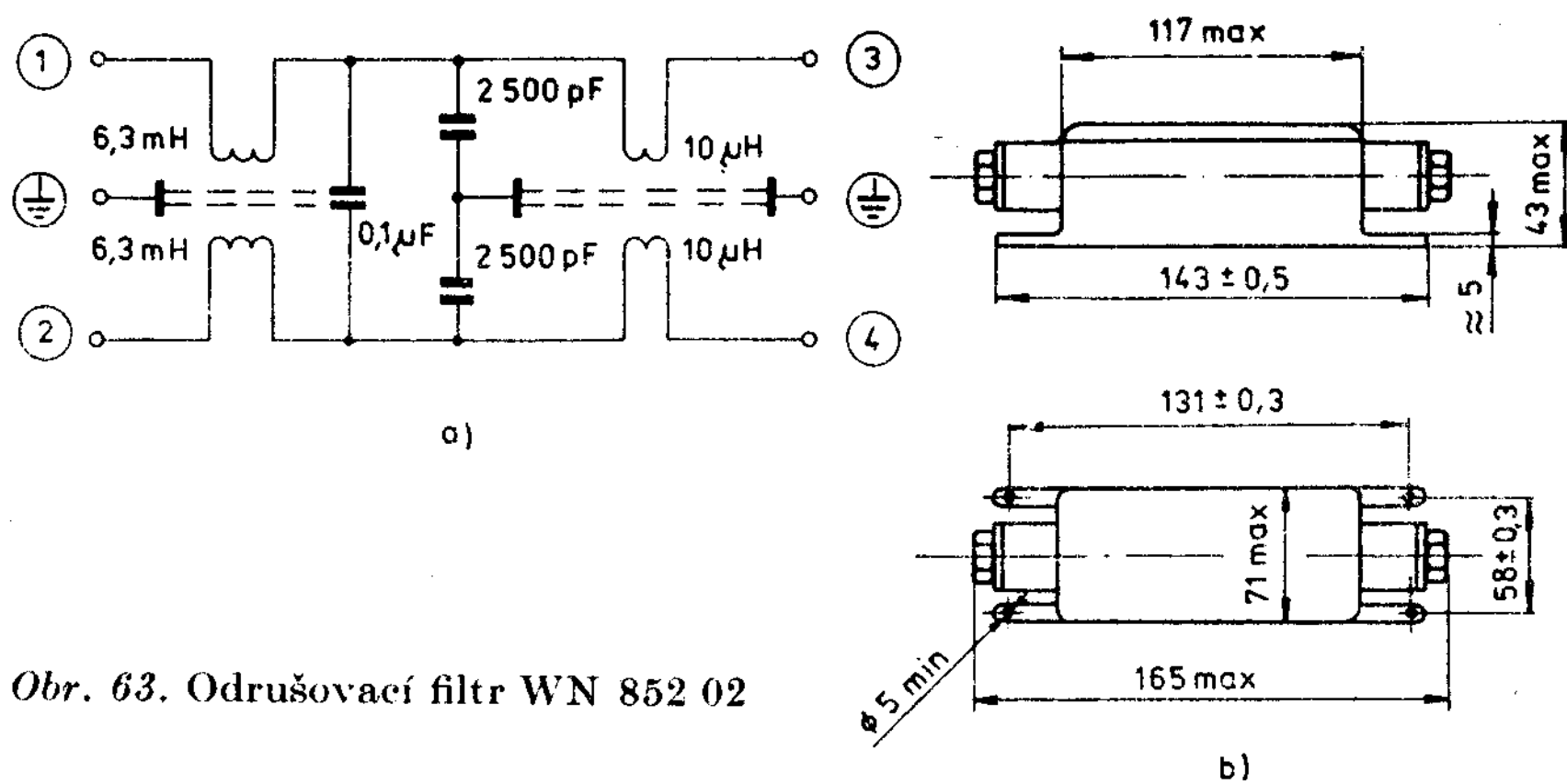
	Střední proud [A]	Závěrné napětí [V]	Spínací proud řídící elektrody [mA]
KT 501	1	50	10
KT 502	1	100	10
KT 503	1	200	10
KT 504	1	300	10
KT 505	1	400	10
KT 506	1	400	1
KT 508/50	0,8	50	2
KT 508/100	0,8	100	2
KT 508/200	0,8	200	2
KT 508/300	0,8	300	2
KT 508/400	0,8	400	2
KT 511	0,8	400	25
KT 710	3	50	15
KT 711	3	100	15
KT 712	3	200	15
KT 713	3	300	15
KT 714	3	400	15
KT 701	15	50	40
KT 702	15	100	40
KT 703	15	200	40
KT 704	15	300	40
KT 705	15	400	40
KT 706	15	500	40
KT 707	15	600	40
KT 708	15	700	40
KT 206/200	3	200	10
KT 206/400	3	400	10
KT 206/600	3	600	10
KT 401/50	1	50	10
KT 401/100	1	100	10
KT 401/200	1	200	10
KT 401/300	1	300	10
KT 401/400	1	400	10
KT 401/500	1	500	10
KT 401/600	1	600	10
KT 401/700	1	700	10

## D. Odrušovací prvky

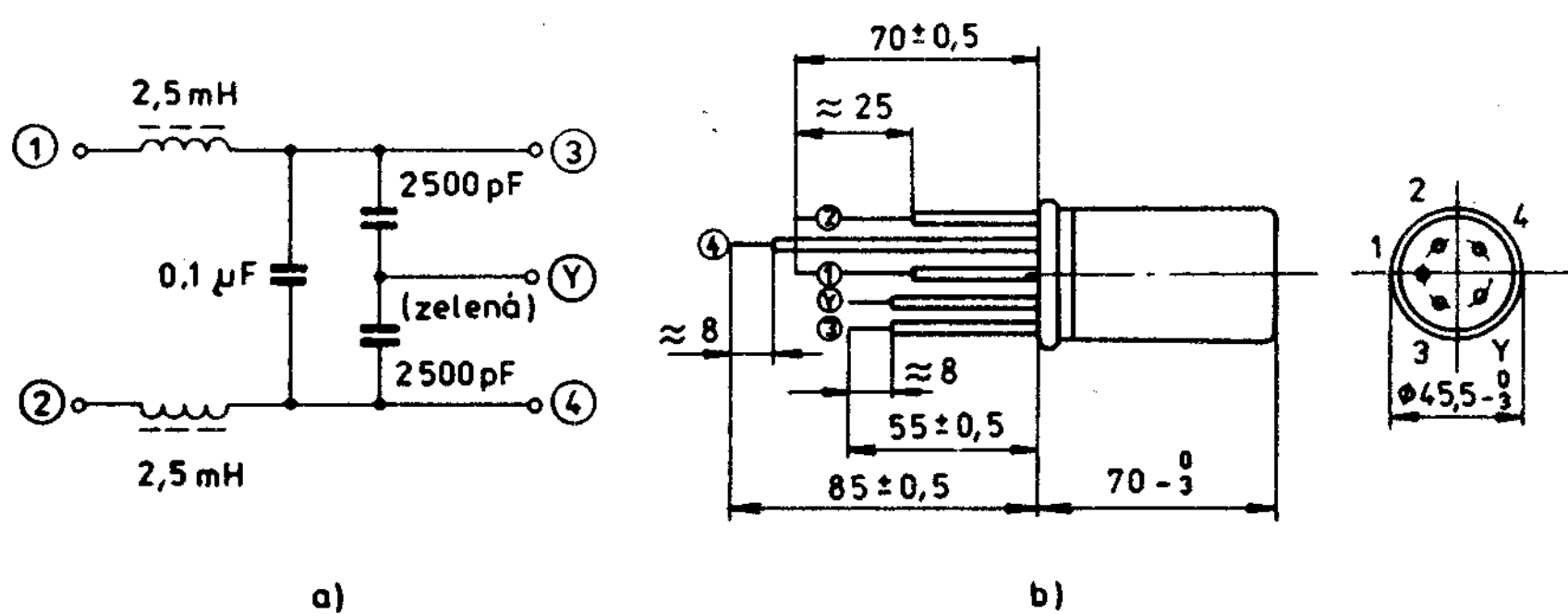
Pro odrušení tyristorových a triakových obvodů jsou nejvhodnější odrušovací filtry, které obsahují odrušovací tlumivky a kondenzátory.

V k. p. TESLA Lanškroun se vyrábějí tyto součástky:

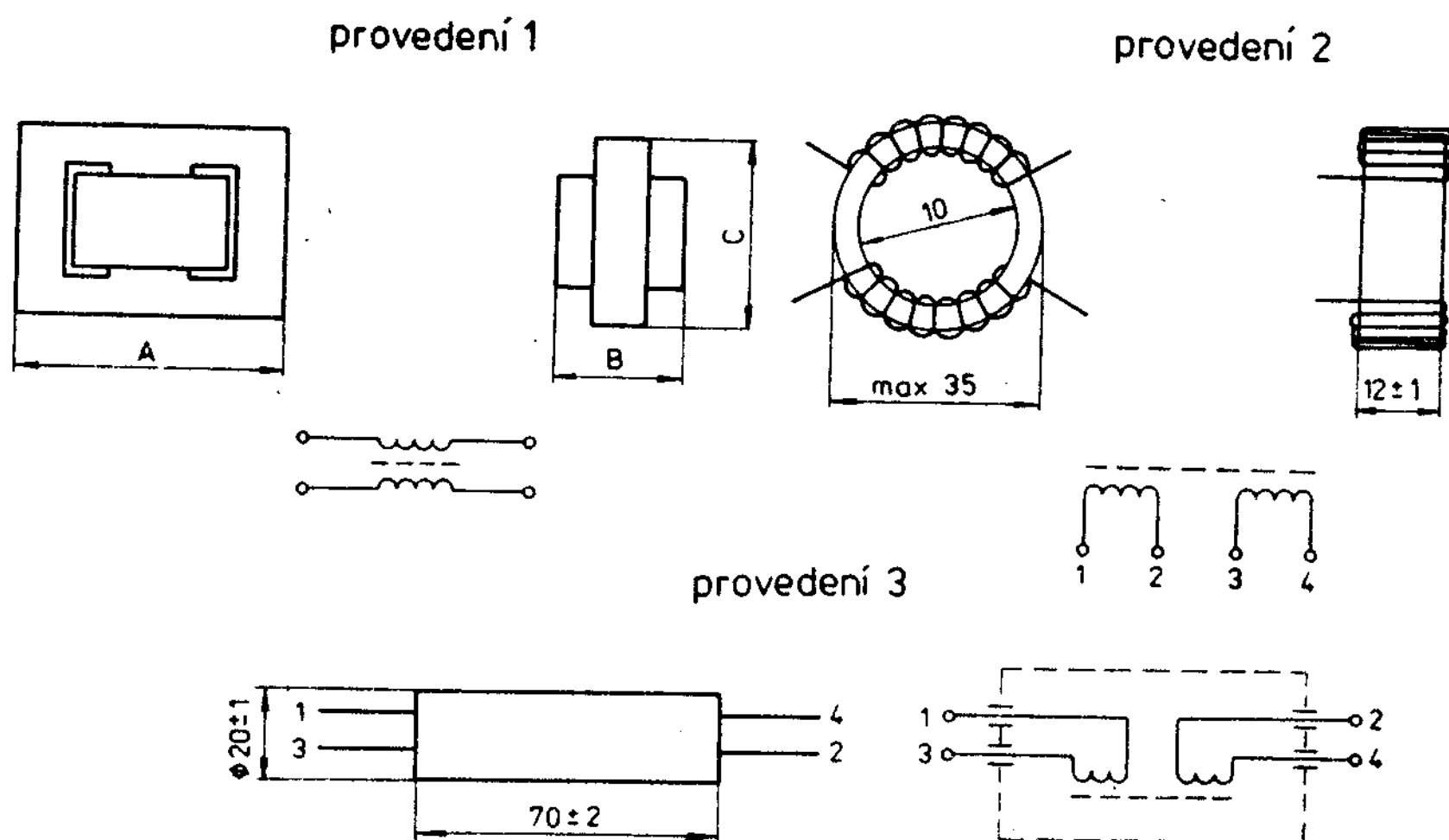
Odrušovací filtr WN 852 02, určený pro maximální proud 4 A a pro napětí 220 V/50 Hz. Vnitřní zapojení filtru je na obr. 63a, rozměrový náčrtek je na obr. 63b.



Obr. 63. Odrušovací filtr WN 852 02



Obr. 64. Odrušovací filtr WK 050 03.1



Obr. 65. Odrušovací tlumivky

Tabulka 4. Odrušovací tlumivky

Provedení	Typ	Rozměr [mm]			Indukčnost [mH]	Proud [A]
		A	B	C		
1	WN 682 01	22	18	17,5	$2 \times 2,5$	1
1	WN 682 02	26	21	21	$2 \times 2,5$	1,6
1	WN 682 03	33,5	26	27	$2 \times 2,5$	2,5
1	WN 682 05	56,5	45	56,5	$2 \times 2,5$	10
1	WN 682 06	26	21	21	$2 \times 6,3$	1
1	WN 682 07	33,5	26	27	$2 \times 6,3$	1,6
1	WN 682 08	44	34	42,5	$2 \times 6,3$	4
1	WN 682 09	56	45	56,5	$2 \times 6,3$	6
1	WN 682 14	44	34	45,5	$2 \times 6,3$	4
		$L$	$\varnothing d$			
2	WN 682 11	30	0,6		$2 \times 4$	2,5
2	WN 682 12	30	0,45		$2 \times 10$	1,6
2	WN 682 13	30	0,45		$2 \times 10$	1,6
3	WN 682 19	viz náčrtek			$2 \times 2,5$	1

Odrušovací filtr WK 050 03.1, určený pro maximální proud 1,6 A a pro napětí 220 V/50 Hz. Vnitřní zapojení filtru je na obr. 64a, rozměrový náčrtek na obr. 64b.

Dále se vyrábějí odrušovací tlumivky, které lze využít v obvodech v kombinaci s kondenzátory nebo se speciálními odrušovacími kondenzátory. Typy, rozměry a elektrické vlastnosti těchto odrušovacích tlumivek uvádíme v tabulce 4. Uvedené typy se konstruuji pro napětí 220 V/50 Hz. Rozměrové náčrty a schéma zapojení jsou na obr. 65.

### 35. ZDROJ SIGNÁLU S OPERAČNÍM ZESILOVAČEM PRO ŘÍZENÍ TYRISTORU

Na obr. 66 je zdroj fázově posouvateľných impulsů pro tyristorovou regulaci nebo ovládání. Na zapojení je zajímavé zejména to, že ačkoli se řídicí impulsy do tyristoru fázově posouvají v závislosti na stejnosměrném řídicím vstupním napětí, neobsahuje zapojení jako zpoždovací členy kondenzátory. Fázové zpoždění vzniká tím, že se porovnává polovina periody střídavého řízeného napětí, přivedená na neinvertující vstup operačního zesilovače OZ, se stejnosměrným řídicím signálem, který se získá z optoelektrického členu a přivádí se na invertující vstup operačního zesilovače OZ. Fázové zpoždění výstupního signálu vznikne proto, že se na výstupu OZ objeví kladný výstupní signál až v době, kdy je střídavé napětí na neinvertujícím vstupu OZ větší než stejnosměrné napětí, určené řídicím vstupním napětím na invertujícím vstupu OZ. Dělič tvořený diodou  $D_1$  a rezistory  $R_1$  a  $R_2$  určuje velikost jednocestně usměrněného napětí na neinvertujícím vstupu OZ.

Výhodou celého zapojení je to, že optoelektrický člen zajišťuje galvanické oddělení řídicího vstupního stejnosměrného signálu 0 až 3 V od síťové části a výkonových členů.



UJT. Kondenzátor  $C$  se každou polovinu periody nabíjí přes rezistory  $R_5$  a  $R_4$ . V okamžiku, kdy je napětí na tomto kondenzátoru asi o 0,5 V větší než napětí na rezistoru  $R_3$ , dojde ke vzájemnému sepnutí tranzistorů  $T_2$  a  $T_1$ . Náboj z kondenzátoru  $C$  se vybije do řídicí elektrody tyristoru, který sepne. Následující polovinu periody se děj opakuje, neboť tyristor při průchodu síťového napětí nulovou hodnotu vždy rozepte. Rychlost nabíjení kondenzátoru  $C$  závisí na nastavení potenciometru  $R_5$ . Pro lineární průběh tohoto potenciometru získáme téměř lineární subjektivní odezvu jasů na natočení hřídele potenciometru.

Na vstupu obvodu je jednoduchý filtr, který zabraňuje vyzařování rušivých kmitočtů do obvodu sítě. Lze však použít i jiný průmyslově vyráběný filtr.

## 37. ELEKTRICKÉ TOPENÍ A ELEKTRONICKÁ KLIMATIZACE

### Vyhřívací jednotka

Vyhřívací jednotka je základní částí celé popisované vyhřívací soustavy. Stručně ji lze charakterizovat jako ventilátor s topným tělesem. Princip přístroje je jednoduchý, ovšem provedení má některá konstrukční úskalí. Protože předpokládáme, že si čtenáři upraví přístroj podle svých potřeb, budeme při popisu uvádět i důvody, proč byla použita uvedená součástka.

Základním dílem je ventilátor typu Mezaxial 3108 (výrobce MEZ Náchod), který je běžně na našem maloobchodním trhu. Ventilátor má synchronní motor 30 W,  $2600 \text{ min}^{-1}$ . Tento ventilátor je velmi tichý a lze říci, že hluk při chodu celé vyhřívací jednotky je způsoben pouze narážením proudu vzduchu na topná tělesa. Výhodou uvedeného typu ventilátoru je zejména to, že celý, včetně vrtule, je vyroben jako hliníkový odlitek. V porovnání s ventilátory z plastů je tedy odolnější proti vnějšímu oteplení a je mechanicky pevnější. Vrtule je dobře mechanicky vyvážená. Před ventilátorem je umístěna samonosná šroubovice z odporového drátu s průměrem 0,8 mm. Její tvar je na obr. 71. Je uchycena v porcelánových svorkovnicích. Šroubovice (topné těleso) má odpor  $22 \Omega$ , takže připojením k síti 220 V jí prochází proud 10 A a její plný topný výkon je  $P = IU = 10 \cdot 220 = 2200 \text{ W}$ . Tento poměrně velký maximální výkon jsme zvolili úmyslně, neboť předpokládáme, že vyhřívací jednotku budeme používat s jedním z dále uvedených regulátorů, takže skutečný odběr proudu bude vždy úměrně menší. Dimenzovat vyhřívací jednotku na ještě větší výkon je již obtížné, neboť se jednak přehřívá skříňka, ve které je jednotka umístěna, a jednak máme jen zřídka možnost přivádět z jednofázového přívodu sítě do spotřebiče proud větší než 10 A. Zásuvky v domácnostech a jednofázové rozvody jsou obvykle dimenzovány na maximální proud 10 A a také jsou jištěny jističi nebo pojistkami 10 A.



Délka odporového drátu topného tělesa se vypočítá ze vztahu

$$l = \frac{R}{\rho} S$$

kde  $l$  je délka vodiče v [m],

$R$  žádaný odpor [ $\Omega$ ],

$\rho$  měrný elektrický odpor [ $\Omega\text{m}$ ],

$S$  průřez vodiče [ $\text{m}^2$ ].

Měrný elektrický odpor  $\rho$  lze pro různé typy odporových drátů určit z tabulek; např. konstantan má měrný elektrický odpor

$$\rho = 0,5 \cdot 10^{-6} \Omega\text{m}$$

chromnikl

$$\rho = 1 \cdot 10^{-6} \Omega\text{m}$$

manganin

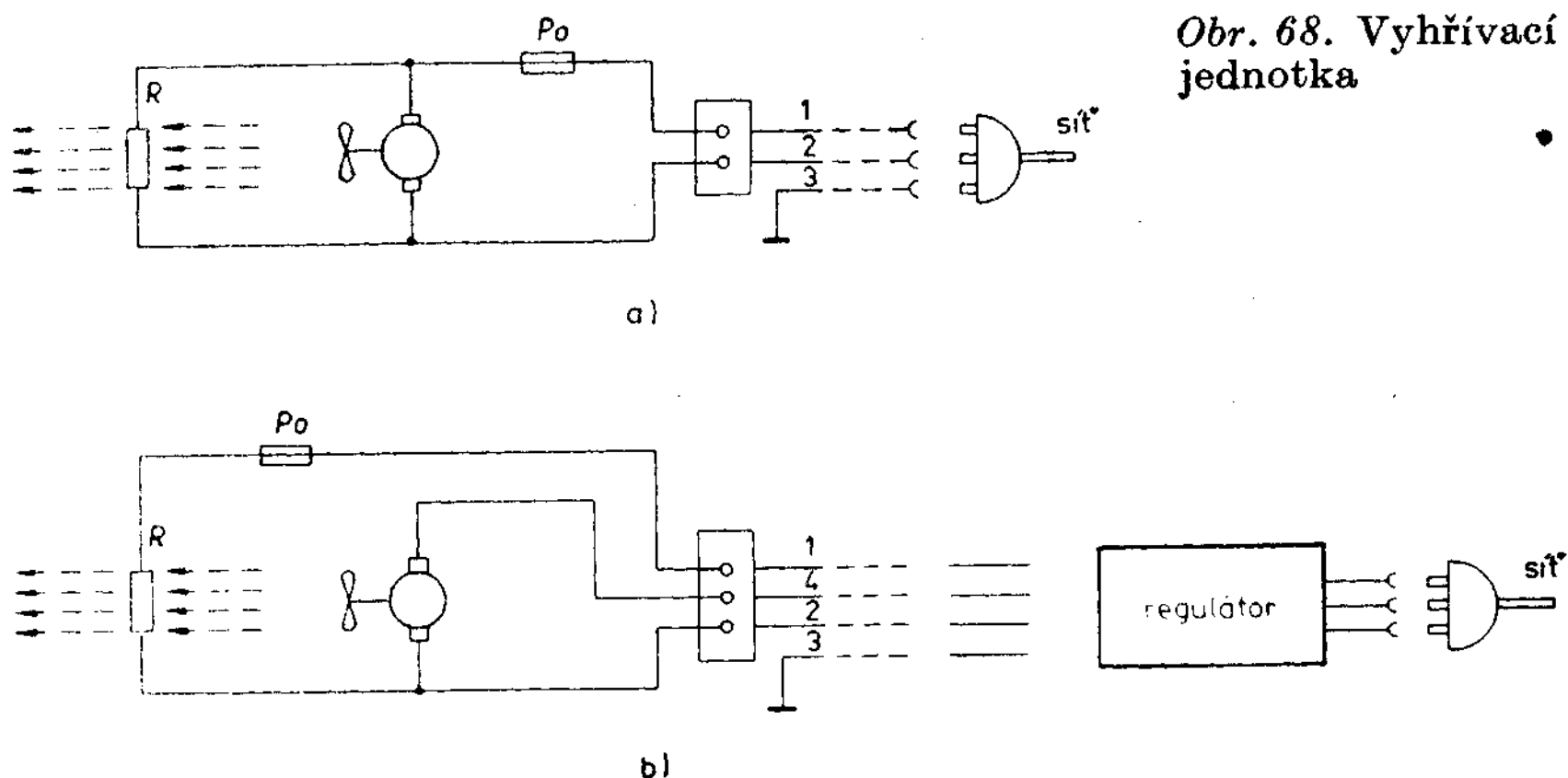
$$\rho = 0,43 \cdot 10^{-6} \Omega\text{m apod.}$$

V popisovaném přístroji byl použit chromniklový drát s průřezem  $0,64 \text{ mm}^2$ ; takže jeho délka (pro proud 10 A při napětí 220 V) je

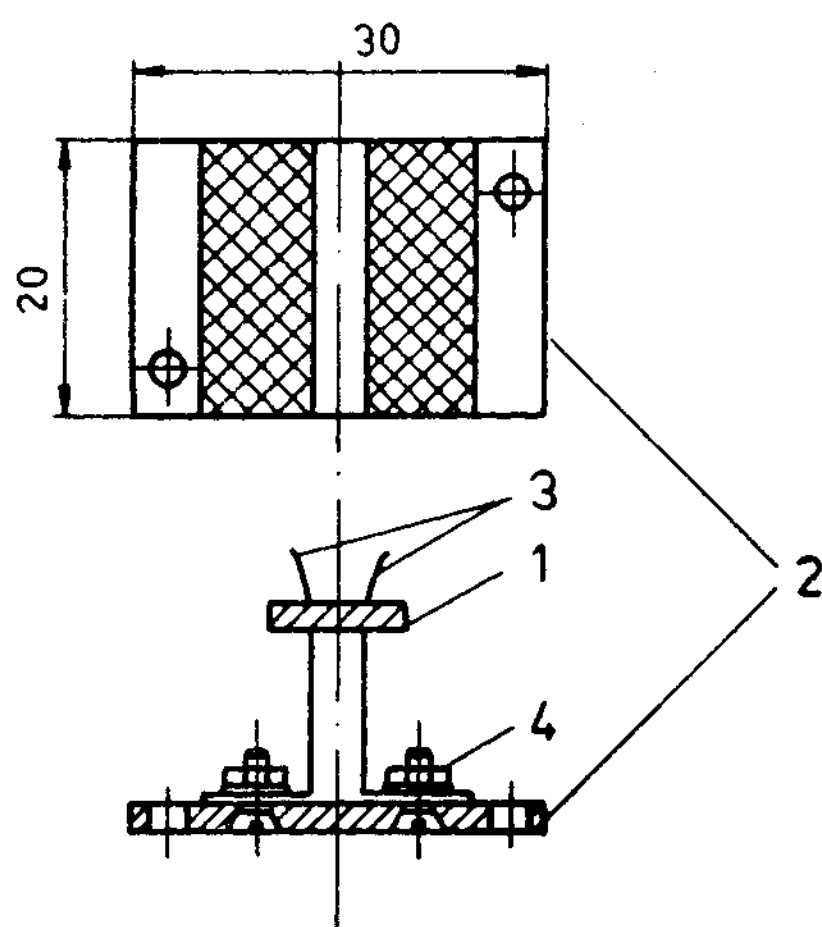
$$l = \frac{R}{\rho} S = \frac{22}{1 \cdot 10^{-6}} \cdot 0,64 \cdot 10^{-6} = 14,08 \text{ m}$$

Odporový drát je stočen do šroubovice s průměrem 14 mm. Ta je rozdělena do deseti sériově spojených sekcí. Jednotlivé sekce jsou upevněny ve čtyřech keramických svorkovnicích. Šroubovici nemusíme rozstřihávat, jednotlivé sekce můžeme propojit odporovým drátem. Šroubovici vineme závit vedle závitu. Při upevnění mezi svorkovnice ji pak musíme mírně roztáhnout. Je vhodné, není-li hustota závitů (stoupání závitů) všude stejná. V místech, kde ventilátor fouká méně (tj. ve středu lopatek), má být šroubovice řidší; k okrajům lopatek se rychlost (a množství) hnaného vzduchu zvětšuje, a proto tam volíme hustotu závitů šroubovice největší. Správně volená a umístěná šroubovice musí mít při pozorování ve tmě při chodu větráku tmavě červenou barvu a její teplota (barva) musí být co nejrovnoměrnější. Samozřejmě je, že ideálního stavu nedosáhneme, avšak zejména změnou hustoty závitů šroubovice a jejím umístěním lze dosáhnout dobrého tepelného využití a zabránit zbytečnému přehřívání určitých míst topného tělesa a celé vyhřívací jednotky.

Teplo ve vyhřívací jednotce se musí rozložit tak, aby od větráku dozadu (tj. v prostoru, v němž je motor a elektrické přívody) nebyla větší teplota než asi  $30^\circ\text{C}$  až  $40^\circ\text{C}$ . Nadměrná teplota by neměla být ani v přední části jednotky, ve které je šroubovice a ze které fouká horký vzduch. V žádném případě se nesmí pálit a měnit svou barvu vypalovací lak (po vypálení), kterým jsou všechny díly vyhřívací jednotky natřeny. Přívod elektrické energie a její rozvod v tzv. studené části vyhřívací jednotky končí na svorkovnici. Přívody do tzv. horké části jednotky jsou zhotoveny z holého měděného drátu s průměrem 1 mm, na němž jsou navlečeny keramické korálky. Mezi šroubovici a větrák, do proudu ještě studeného vzduchu,



umístíme tepelnou pojistku  $P_o$  (obr. 68). Konstrukce pojistky je na obr. 69, kde 1 je kroužek ze snadno tavitelného Woodova kovu, 2 je deska s plošnými spoji s fólií odleptanou tak, aby na desce zbyly pouze dva pásy fólie pro připájení dvou pružin (3) z beryliového bronzu. Pásy jsou napruženy, takže kroužek z Woodova kovu mezi nimi dobře drží. Kroužek z Woodova kovu lze na kraje pružin i připájet. Vývody pružin jsou pod dvěma maticemi na šroubech M4 (4), jejichž hlavy jsou zespodu zapuštěny do desky s plošnými spoji (popř. jsou zakápnuty epoxidovým lepidlem) a zapilovány. Pojistka je přišroubována dvěma šrouby M3 do základny celé jednotky a je podložena izolační slídovou, mikanitovou nebo textilitovou destičkou. Podobné tepelné pojistky se používají např. u transformátorů. Jejich úkol je zřejmý — Woodův kov se neroztaví zvětšeným proudem, ale při prudkém přehřátí

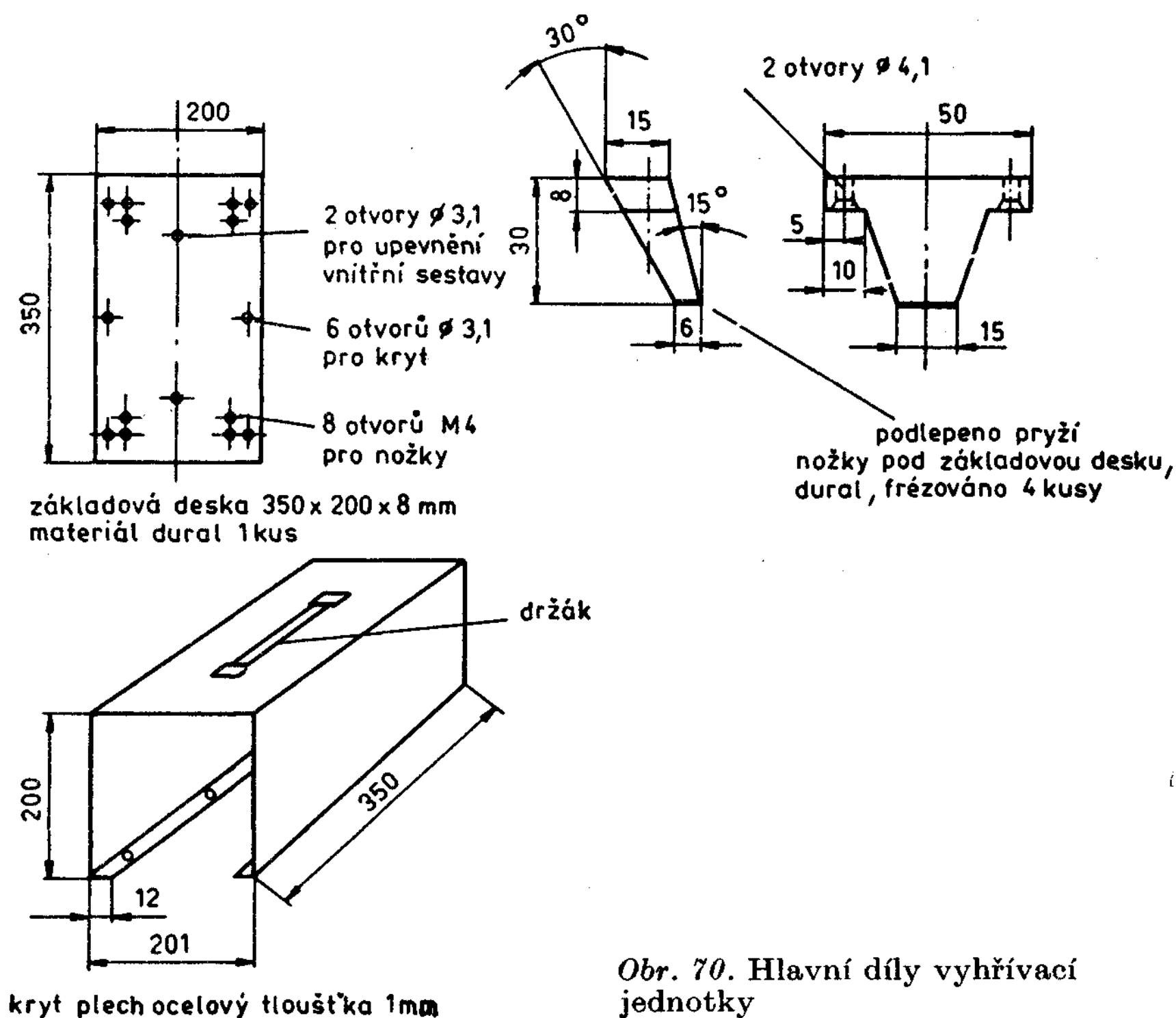


Obr. 69. Tepelná pojistka vyhřívací jednotky

celé jednotky, k němuž může dojít zejména tehdy, když se z nějakého důvodu zastaví ventilátor a topné těleso pracuje s plným tepelným výkonem. Teplota se pak může zvětšit natolik, že hrozí i nebezpečí požáru. Tepelná pojistka však topné těleso odpojí již při teplotě 65 °C až 70 °C, což je teplota, při níž taje Woodův kov. Woodův kov je slitina sedmi až osmi dílů vizmutu, čtyř dílů olova, dvou dílů cínů a jednoho až dvou dílů kadmia.

Jako přívodní síťovou šňůru volíme třížilovou šňůru s běžnou síťovou vidlicí, používáme-li vyhřívací jednotku pouze k jednoduchému přitápění bez regulace nebo s jednoduchou nespojitou regulací, při níž se současně vypíná větrák i topné těleso. Zvolíme-li některý z dále popisovaných regulátorů proudu, je nutné použít čtyřžilovou šňůru s čtyřkolíkovou kulatou vidlicí a regulátor musí mít čtyřkolíkovou zásuvku (běžná pro trojfázový rozvod). Je ovšem možné umístit regulátor i uvnitř vyhřívací jednotky. Mechanická sestava je na obr. 70 a 71.

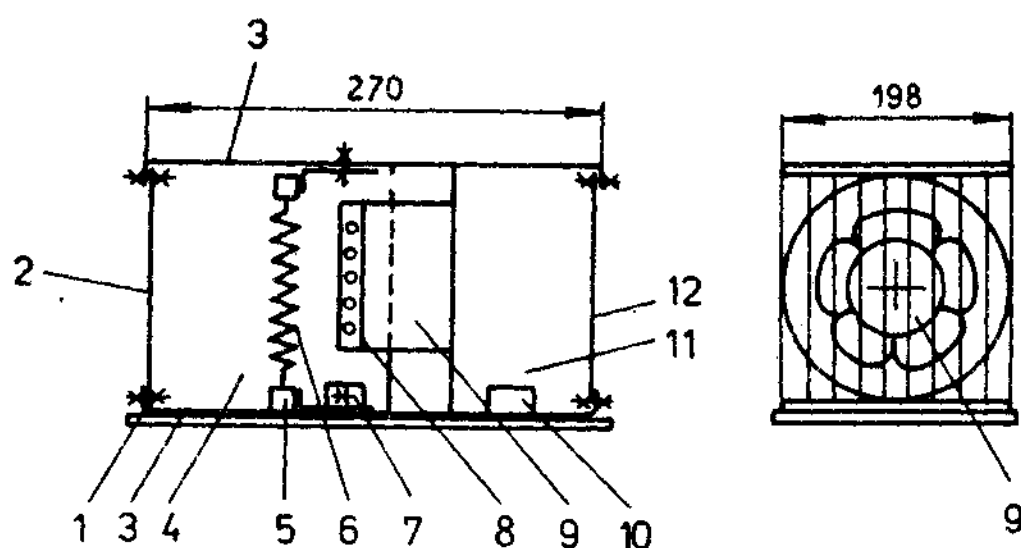
Základem je duralový plech tloušťky 8 mm a rozměrů 350 × 200 mm (obr. 70). Je na čtyřech nožkách z duralu nebo hliníku. Nožky jsou podlepeny pryží tloušťky asi 1 mm. Na základovou desku je připevněna vnitřní sestava vyhřívací jednotky. Vnitřní sestava je na obr. 71, kde 1 je základová



Obr. 70. Hlavní díly vyhřívací jednotky

deska, 2 mříž chránící přední prostor, 3 spodní a horní plechový kryt, 4 tzv. horký prostor vyhřívací jednotky, 5 svorkovnice pro připevnění vyhřívací šroubovice, 6 svislé vyhřívací šroubovice, 7 tavná pojistka z Woodova kovu, 8 vodorovné vyhřívací šroubovice, 9 ventilátor, 10 svorkovnice přívodu elektrické energie, 11 tzv. studený prostor vyhřívací jednotky, 12 zadní ochranná mříž vyhřívací jednotky.

Základová deska, kryt a nožky jsou chráněny světlým vypalovacím lakem, celá vnitřní sestava je natřena černým lakem. Je vhodné všechny součásti lakovat a nechat je vytvrdit v peci. Stříkání laky málo odolnými proti teplotě se nevyplácí. Zejména prostor kolem topného tělesa je ohrožen nejvíce a běžný acetonový lak v tomto místě odprýskává a pálí se.



Obr. 71. Sestava vyhřívací jednotky

Přední ochranné mříže můžeme zhotovit z ocelových tyčí vysokých asi 190 mm, s průměrem 3 mm. Mříže jsou důležitou ochranou. Zabráňují vniknutí cizího předmětu do přístroje a zabráňují náhodnému dotyku se součástkami, na nichž je životu nebezpečné napětí.

Vkládáme-li do tzv. studeného prostoru vyhřívací jednotky ještě další předměty (např. regulátory), dbáme, aby nebránily řádnému proudění nasávaného studeného vzduchu.

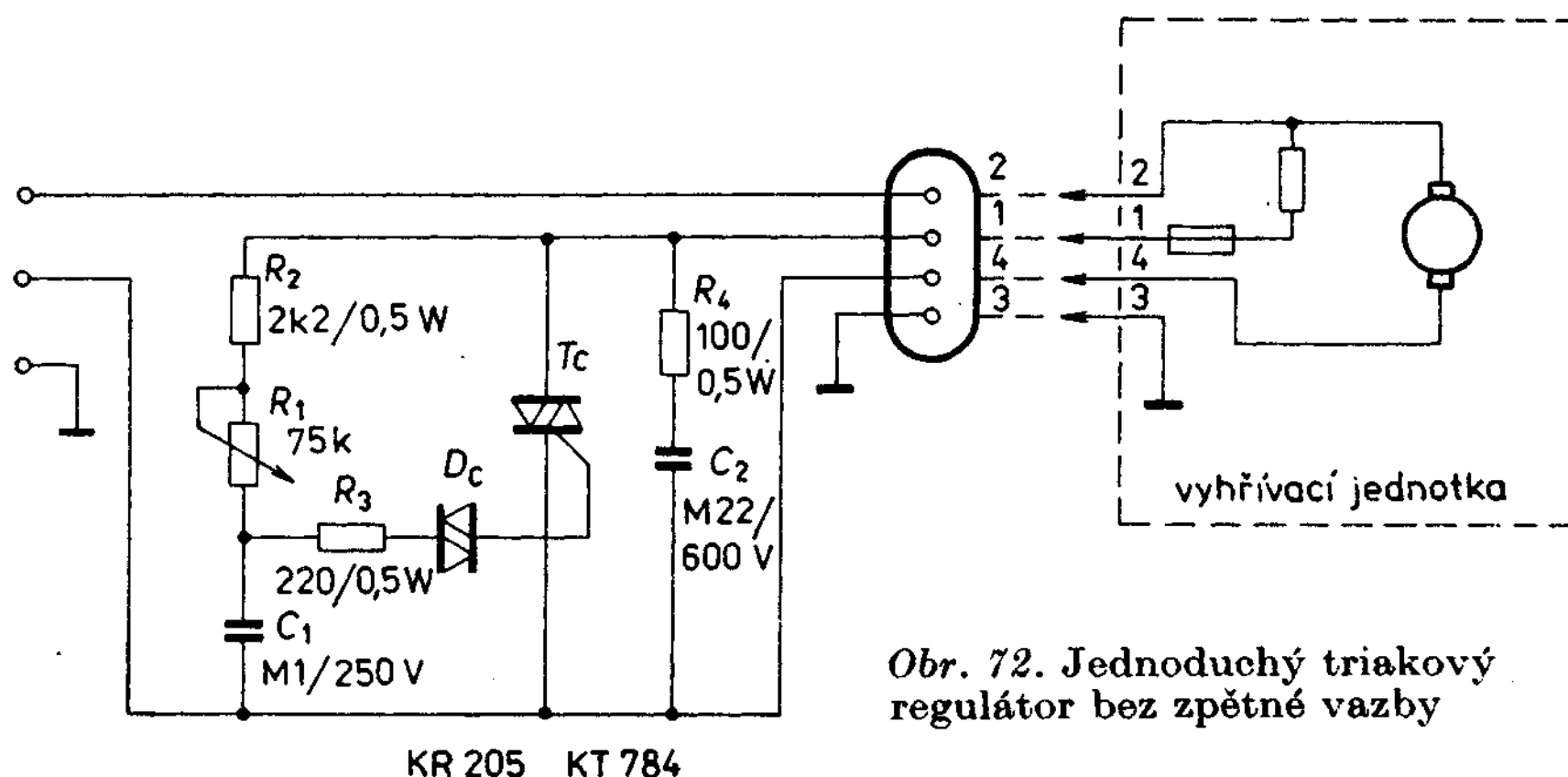
Vyhřívací jednotku není vhodné zmenšovat a jakékoli změny tvaru musíme důkladně uvážit. Využíváme-li totiž jednotku na plný výkon (tj. 2,2 kW), vadí každá změna proudění vzduchu v jednotce celému tepelnému režimu. Víření vzduchu uvnitř jednotky většinou znamená, že se vyhřívací jednotka začne přehřívat. Účelem však je postavit zařízení, které je samo o sobě co nejstudenější, ale které předává co největší množství tepla svému okolí.

Prostá vyhřívací jednotka (obr. 68) je schopna trvalého provozu, má však velký tepelný výkon. Bez regulátoru je vhodná pouze k přídatnému ohřívání místnosti po krátkou dobu, např. chceme-li koupat malé dítě apod. Při trvalém provozu vyhřívací jednotky je třeba její tepelný výkon zmenšovat.

### Jednoduchý triakový regulátor bez zpětné vazby

Vyhřívací jednotku máme připojenu podle obr. 68 a spojíme ji s regulátorem proudu podle obr. 72. Regulátor je v zásadě možné umístit trojím

způsobem: můžeme ho dát přímo do vyhřívací jednotky, do jejího studeného prostoru, nebo do zvláštní samostatné krabice. Doporučuje se i umístění do větší krabice pod zásuvku přímo do zdi. Nad zásuvkou pak umístíme i regulační potenciometr. Regulátor nemusíme vypínat, neboť vlastní spotřeba proudu je dána pouze příčným proudem členu  $RC$  a je zanedbatelná. Zásuvku můžeme používat i pro jiné spotřebiče, např. pro stmívání světla připojeného svítidla, k řízení světla zvětšovacího přístroje apod. Při odpojení regulátoru spínačem potenciometru můžeme zásuvku používat i pro ostatní libovolné spotřebiče. Neodpojujeme-li regulátor, musíme chránit spotřebiče před zkratem, neboť triak většinou neochráníme před zničením tavnou pojistkou nebo poměrně pomalým elektromagnetickým jistěním. Při zkratu se tedy obvykle nejdříve zničí polovodičová součástka — triak.



Obr. 72. Jednoduchý triakový regulátor bez zpětné vazby

Je-li triak v nevodivém stavu, neprochází jím téměř žádný proud. Po sepnutí se na triaku tvoří poměrně malý úbytek napětí. Regulační ztrátový výkon je dán součinem tohoto napěťového úbytku a procházejícího proudu. Tuto ztrátu musí pak vyzářit (nebo lépe řečeno na tuto ztrátu musí být dimenzován) chladič, na němž je triak připevněn. Např. pro triak typu KT 783 nebo KT 784 je maximální napěťový úbytek  $U_T$  při 10 A asi 1,5 V, takže v nejpriznivějším případě je na triaku ztrátový výkon  $P = U_T I = 1,5 \cdot 10 = 15$  W. Vzhledem k tomu, že regulujeme výkon na zátěži, tj. topném tělese ve vyhřívací jednotce s maximálním výkonem 2200 W, je ztrátový výkon na triaku zanedbatelný.

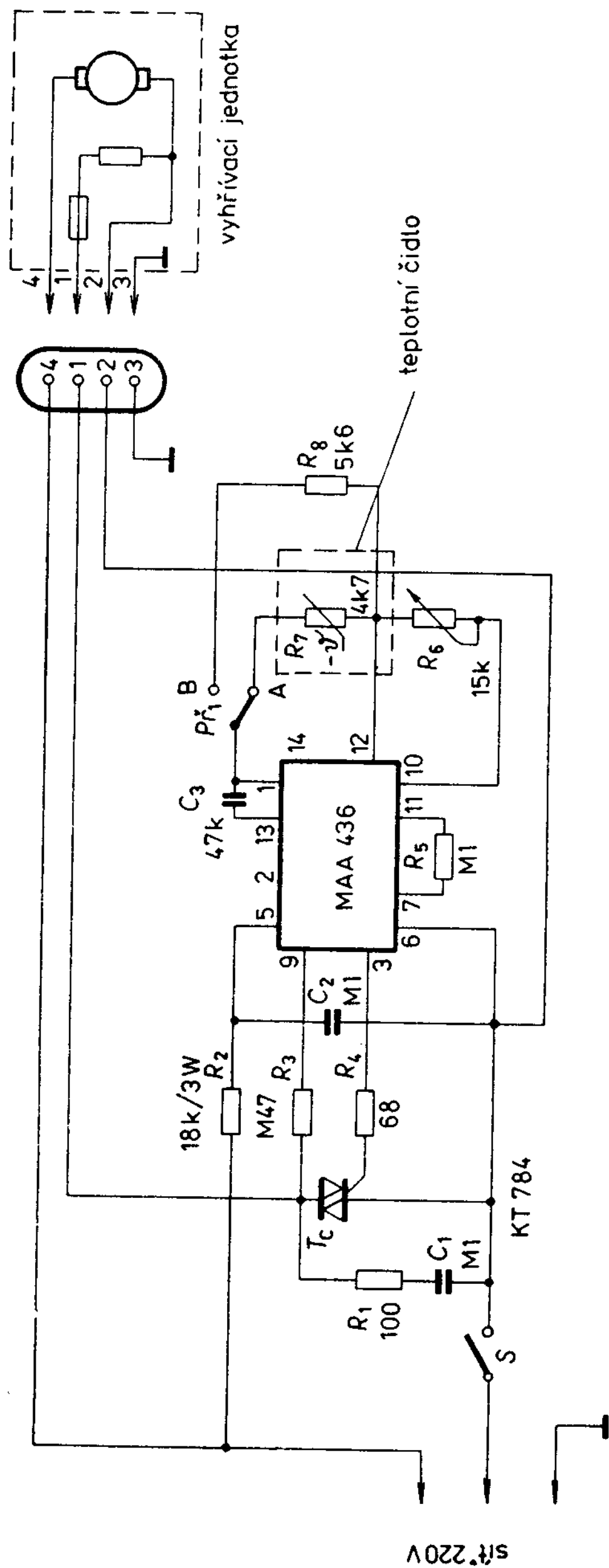
Regulátor se spojitou regulací tepla a zpětnou vazbou

Zařízení na obr. 73 je celá klimatizační jednotka. Základem teplotního čidla je termistor  $R_7$ . Je nutné, aby termistor měl při pracovní teplotě (tj. asi kolem 25 °C) odpor asi 4,7 kΩ. Tento odpor není kritický, je možná tolerance i více než 50 %. Pak je ovšem nutné změnit odpor potenciometru

$R_6$ . Požadovanou teplotu v místnosti nastavíme potenciometrem  $R_6$ , který bychom měli opatřit stupnicí ve stupních Celsia. Přesnost nastavení teploty závisí při krátkodobém nastavení na umístění teplotního čidla a na celkovém provedení a umístění vyhřívací jednotky ve vyhřívaném prostoru (neměly by vznikat různé nerovnoměrnosti v rozložení teploty apod.). Při dlouhodobém provozu závisí přesnost nastavení teploty na vlastnostech použitého termistoru (na stálosti jeho odporu na určité konstantní teplotě).

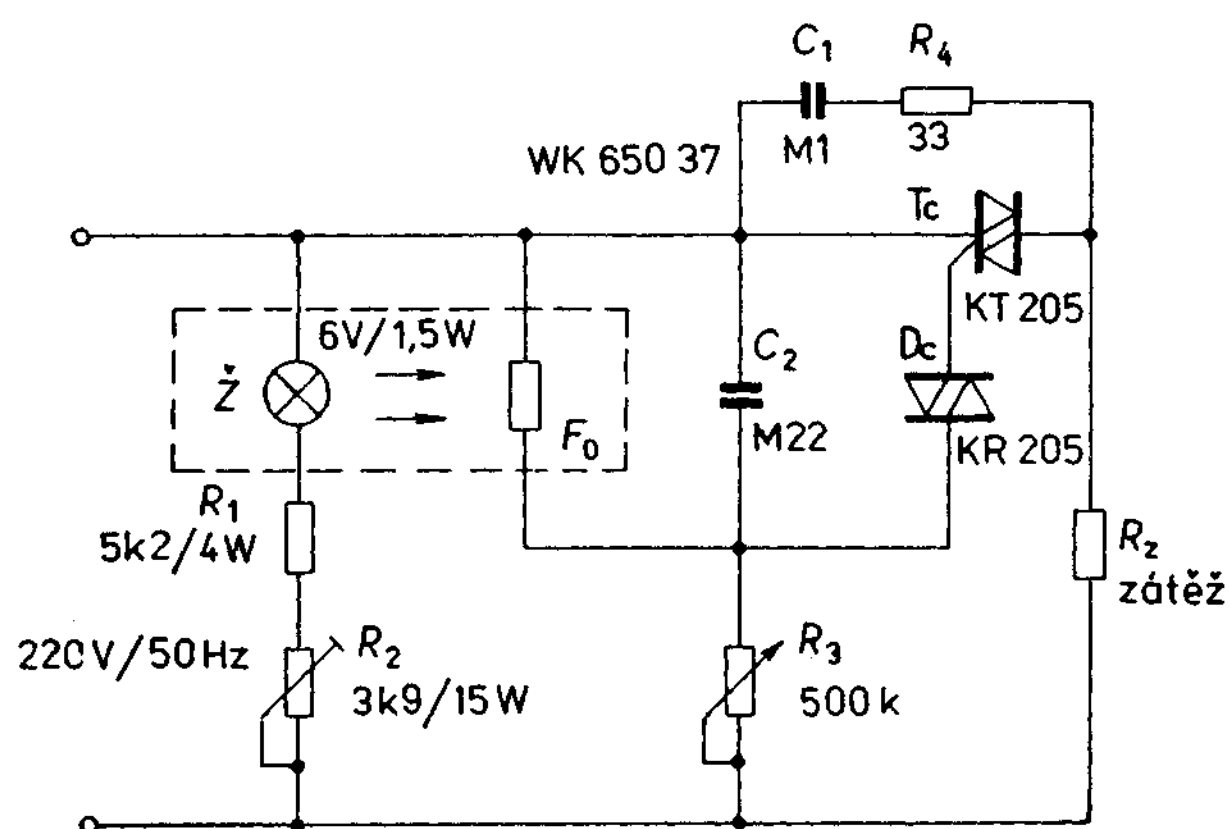
V celém zapojení jsou pouze dvě polovodičové součástky. Jako výkonový člen pracuje triak typu KT 784, který byl zvolen s ohledem na maximální regulovaný proud 10 A a na napětí, na které je namáhán, tj. 380 V. Triak musíme umístit na chladič, jehož plochu odhadneme ze skutečnosti, že maximální ztrátový výkon, který musí chladič odvést z triaku, je asi 15 W. Druhou polovodičovou součástkou je speciální integrovaný obvod MAA 436 z k. p. TESLA Rožnov, který je určen pro fázové řízení triaků nebo tyristorů. Jeho napájení je odvozeno přímo ze střídavého napětí (v tomto případě střídavého napětí sítě). Na jeho výstupu 3 jsou fázově se posouvající řídicí impulsy pro ovládání triaku. Fázový posuv impulsů se řídí velikostí stejnosměrného napětí na vstupu 12. Impulsy lze fázově posouvat v rozmezí od  $160^\circ$  do  $20^\circ$ , což je změna výkonu na zátěži od 1 % do 99 %.

Regulátor se spojitou regulací a zpětnou vazbou pracuje v zásadě tak, že se při zvýšení okolní teploty zmenší odpor teplotně závislého termistoru  $R_7$  (obr. 73). To má za následek, že se zmenší napětí na vstupu 12 integrovaného obvodu MAA 436. To se projeví na výstupu 3 jako fázový posuv řídicích impulsů do triaku. Proud procházející triakem a vyhřívacím topným tělesem se zmenší. Vyhřívací jednotka začne méně topit a teplota ve vyhřívaném prostoru se sníží. Termistor tvořící základ teplotního čidla musí být, jak již bylo uvedeno při popisu předcházející regulace (2. způsobu regulace), v místě s požadovanou teplotou místnosti. Teplotní čidlo lze umístit i mimo vlastní regulátor a spojit jej s regulátorem dvoužilovým kabelem. Regulátor podle schématu na obr. 73, spojený s vyhřívací jednotkou podle obr. 68b, pracuje jako jednoduchá klimatizace. Je tedy nutné, aby vyhřívací jednotka nasávala studený čerstvý vzduch z prostoru mimo vyhřívanou místnost. Jakmile je teplota v místnosti nižší než teplota zvolená nastavením běžce potenciometru  $R_6$ , vhání se do místnosti horký vzduch. Je-li však teplota vyšší, proud topným tělesem neprochází, protože triak je v uzavřeném stavu. Motor ventilátoru však běží trvale a vhání do místnosti pouze studený čerstvý vzduch. V ideálním případě dodává klimatizace do místnosti pouze mírně ohřátý vzduch, jehož teplota odpovídá zvolené teplotě v místnosti. Ve zcela uzavřené místnosti vznikne mírný přetlak, což zajišťuje i trvalé větrání. Přepneme-li přepínač  $Př_1$  (obr. 73) do polohy B, vyřadíme termistor a rozpojíme celou teplotní zpětnou vazbu. Potenciometrem  $R_6$  pak můžeme nastavit libovolný proud procházející topným tělesem (téměř od 0 do 10 A), a tím nezávisle na teplotě v místnosti ovládat teplotu ohřívaného vzduchu.



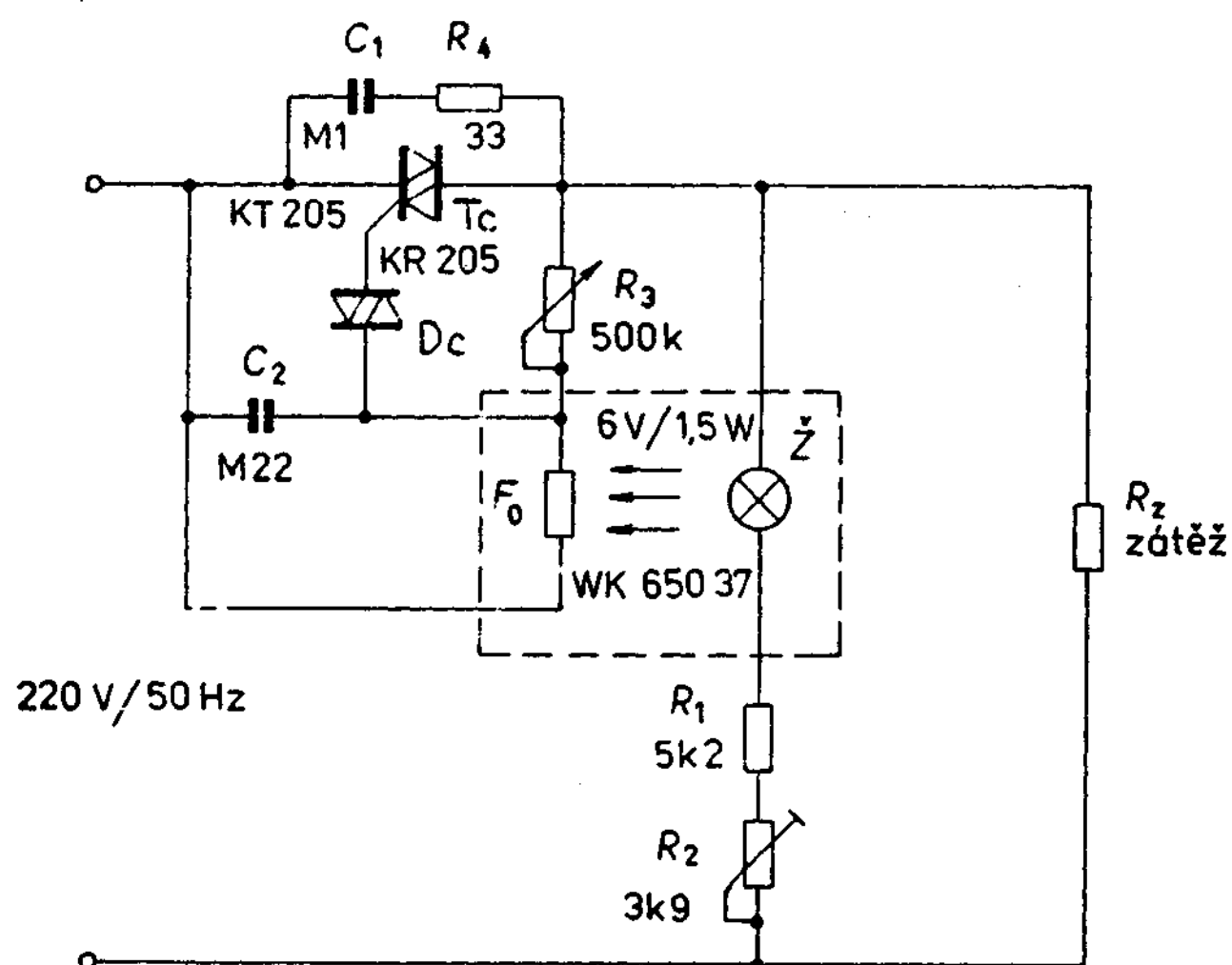
Obr. 73. Spojitá regulace teploty





### 38. STABILIZACE SÍŤOVÉHO NAPĚTÍ TRIAKEM

Na obr. 74 a obr. 75 jsou dvě možná řešení stabilizace síťového napětí. Na obr. 74 je stabilizace vhodná pro případ, že se mění síťové napětí, druhé řešení se používá při kolísajícím odběru. Stabilizátor stabilizuje síť na napětí, které je o 10 V až 20 V nižší, než je nejmenší pokles síťového napětí. Např. klesá-li síťové napětí až na 180 V, může být maximální stabilizované napětí asi 160 V až 170 V.



Podobná zapojení se objevila i v doporučených zapojeních, která vydávají výrobci polovodičových součástek. Většinou však tato zapojení používají prvek převádějící změnu proudu na změnu odporu. Jde o čtyřpól, jehož vstup je galvanicky oddělen od výstupu a převod se děje např. prostřednictvím světla. Na vstupní straně je např. žárovka, která osvětluje fotorezistor na výstupní straně. Výhodou je, že světlo žárovky je úměrné efektivní hodnotě řízeného proudu nezávisle na průběhu tohoto proudu. Potom je také změna výstupního odporu úměrná efektivní hodnotě proudu. My jsme použili žárovku a fotorezistor, které umístíme v izolační černé trubičce a zalijeme Dentacrylem. Vhodná je malá automobilová žárovka 6 V/1,5 W a fotorezistor TESLA typ WK 650 37.

Činnost stabilizátoru na obr. 74. Žárovka  $Z$ , která má proud a tím i pracovní bod stabilizace nastavený potenciometrem  $R_2$ , osvětluje fotorezistor. Ten je součástí členu  $C_2$ ,  $R_3$ , kterým se řídí přes diak fázově zpožděný úhel zapnutí triaku. Změnou odporu  $R_3$  se mění velikost stabilizovaného výstupního napětí. Poklesne-li síťové napětí na vstupu, změní se světlo žárovky, zvětší se odpor fotorezistoru a změní se fázové zpoždění zapínání triaku, takže napětí na zátěži  $R_z$  zůstane stejné, jako bylo před poklesem síťového napětí. Odrušovací člen  $C_1$ ,  $R_4$  tvoří zároveň tzv. plovoucí přepětovou ochranu. Při použití tohoto stabilizátoru je nutné zařadit do síťového přívodu odrušovací filtr  $LC$ . Činnost stabilizátoru uvedeného na obr. 75 je obdobná.

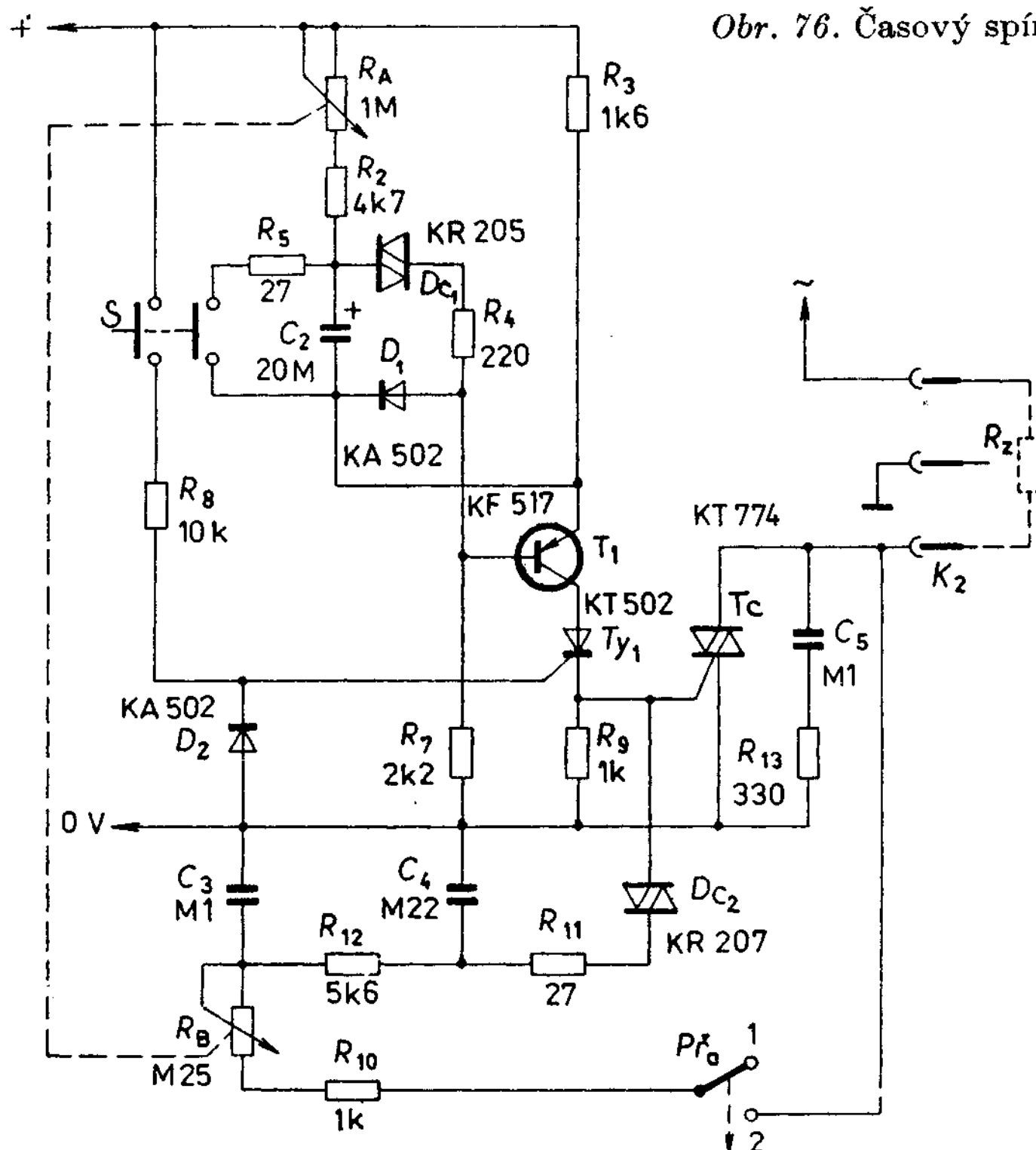
### 39. ČASOVÝ SPÍNAČ SE STMÍVAČEM

Časový spínač patří k standardní výbavě fotoamatérů. Dále popíšeme provedení časového spínače využívajícího vlastnosti triaku a diaku. Přístroj je víceúčelový, využívá prvek triak také jako spínač nebo regulátor, vhodný k řízení výkonu osvětlovacích těles. Funkce přístroje se změní přepnutím přepínače Př.

Činnost popíšeme podle obr. 76.

Po stisknutí spínače  $S$  sepne tyristor  $Ty_1$  a obvodem od kladné svorky napájecího napětí přes rezistor  $R_3$ , tranzistor  $T_1$ , tyristor  $Ty_1$ , řídicí elektrodu triaku  $T_c$ , na zdířku 0 V prochází proud. Tranzistor  $T_1$  je otevřen (malý odpor rezistoru  $R_7$  v bázi). Spotřebičem  $R_z$  v zásuvce  $K_2$  začne procházet proud (obvod síťového napětí, triak  $T_c$  ve vodivém stavu).

Přes rezistor  $R_2$  a proměnný rezistor  $R_A$  se nabíjí kondenzátor  $C_2$ . Je-li napětí na tomto kondenzátoru větší než spínací napětí diaku  $D_c$ , prochází v obvodu kondenzátoru  $C_2$  proud. Tento proud prochází obvodem od kladné elektrody kondenzátoru  $C_2$  přes  $D_{c1}$ ,  $R_4$ ,  $D_1$  na zápornou elektrodu kondenzátoru  $C_2$  a je větší než proud procházející rezistorem  $R_7$  do báze tranzistoru  $T_1$ . Úbytek napětí na diodě  $D_1$  pak na okamžik uzavře tranzistor  $T_1$ . Je-li po odstartování časového spínače spínač  $S$  opět uvolněn, neprochází řídicí elektrodou  $Ty_1$  proud. Tranzistor  $T_1$  trvale přeruší proud tyristorem, neboť se dostane do nevodivé části charakteristiky. Tím je také trvale přerušen řídicí proud triaku  $D_{c1}$  a spotřebič  $R_z$  v zásuvce je elektricky odpojen od sítě. Časový spínač je tak připraven k dalšímu použití.



Obr. 76. Časový spínač se stmívačem

Zůstane-li spínač S sepnut, prochází do řídicí elektrody  $Ty_1$  proud trvale a je zkratován kondenzátor  $C_2$ , takže se nemůže nabíjet. Spotřebič v zásuvce  $K_2$  je trvale připojen přes triak k síťovému napětí. Časový spínač se tedy uvádí do chodu krátkým sepnutím spínače S.

V době, v níž se přístroj nepoužívá jako časový spínač, využije se jako regulátor výkonu. Ke změně funkce přístroje dojde při přepnutí přepínače Př do druhé polohy. Regulátor lze použít v obvodech s převážně odporovou zátěží, např. k regulaci osvětlení žárovkami a k regulaci výkonu topných těles. Nelze s ním samozřejmě regulovat synchronní a asynchronní motory, u nichž otáčky závisejí na kmitočtu síťového napětí. Také se nehodí k regulaci spotřebičů s typicky indukčním charakterem, neboť impulsy vznikající na indukčnosti těchto spotřebičů narušují správnou činnost triaku.

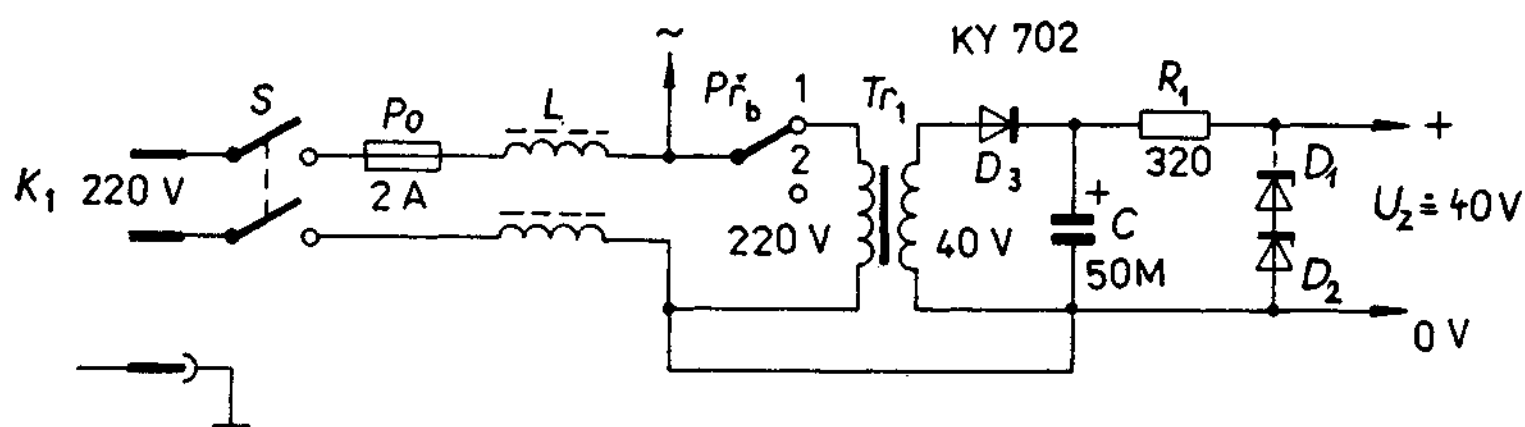
K plynulé regulaci výkonu se používá obvod složený z rezistoru  $R_{10}$ , potenciometru  $R_B$ , kondenzátorů  $C_3$ ,  $C_4$ , rezistorů  $R_{11}$ ,  $R_{12}$  a diaku  $D_{c2}$ . Kondenzátory  $C_3$  a  $C_4$  se nabíjejí přes rezistory  $R_{10}$  a  $R_B$  tak, že napětí na diaku  $D_{c2}$  dosáhne velikosti nutné k jeho sepnutí s nastavitelným časovým zpožděním po průběhu sinusovky síťového napětí počátkem. V okamžiku

sepnutí diaku  $D_{c2}$  projde část náboje kondenzátoru  $C_4$  do řídicí elektrody triaku  $T_c$ . Triak sepne a zůstane sepnut od konce příslušné poloviny periody síťového napětí. Děj se stále opakuje (stokrát za sekundu). Do série se spotřebičem je vhodné zapojit tlumivku zamezující pronikání signálů rušivých kmitočtů do síťového přívodu. Filtrační člen složený z  $C_5$  a  $R_{13}$  zlepšuje regulační vlastnosti triaku.

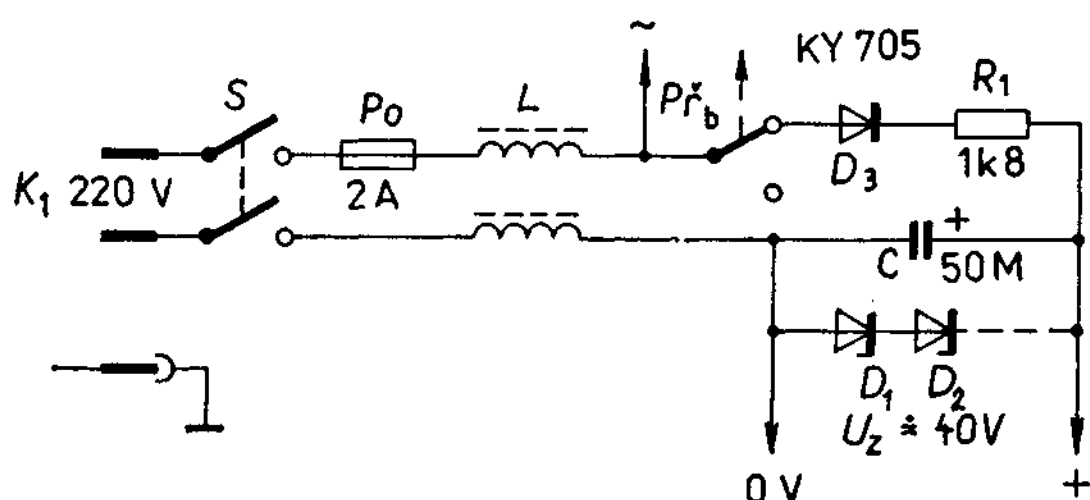
## Konstrukce přístroje

Při konstrukci je nutné dbát na bezpečnost obsluhy. Přístroj byl proto vestaven společně se zdrojem do krabičky slepené z textilitu tloušťky 4 mm (lepidlem Epoxy 1200). Povrch byl upraven samolepicí tapetou. Kovové části, jichž se lze při obsluze dotknout, je nutné připojit na ochrannou objímku přívodu, stejně jako ochranný kolík zásuvky pro spotřebič. Knoflík dvojitého potenciometru nesmí být kovový a nesmí mít ani kovové části. Nejvhodnější jsou knoflíky typu WF 243 09 (výrobce TESLA Lanškroun), které jsou na trhu dostupné.

Podle požadavku spínacího výkonu musíme zajistit chlazení triaku. Triak bez chladiče nesmí řídit výkon větší než asi 500 W. K napájení přístroje je nutné použít zdroj s napětím minimálně 40 V — napájecí napětí závisí na spínacím napětí diaku  $D_c$ . Odebíraný proud je maximálně 30 mA až 40 mA. Zdroj je výhodné realizovat se síťovým transformátorem (obr. 77); vystačíme však i se zdrojem podle obr. 78. Z rezistoru  $R_1$  je však třeba odvést tepelný výkon asi 5 W. Stabilizace zdroje stabilizačními diodami je nutná z hlediska reprodukovatelnosti nastavených spínacích časů. V provedení zdroje podle obr. 78 je použití stabilizačních diod nevyhnutelné.



Obr. 77. Zdroj napájecího napětí s transformátorem



Obr. 78. Zdroj napájecího napětí bez transformátoru

Kapacita kondenzátoru  $C_2$  spolu s odpory  $R_A$  a  $R_2$  určuje časovou konstantu časového spínače, a proto musí být kondenzátor  $C_2$  kvalitní. Jeho kapacita i svodový proud nesmějí být teplotně ani časově závislé. Je výhodné použít svitkový kondenzátor na větší napětí. Z prostorových důvodů byl v popisovaném přístroji použit elektrolytický kondenzátor typu TE 990. Jeho svodový proud je při 40 V menší než  $2 \mu\text{A}$ .

## 40. POZVOLNÉ ROZSVĚCOVÁNÍ A ZHASÍNÁNÍ SVĚTLA

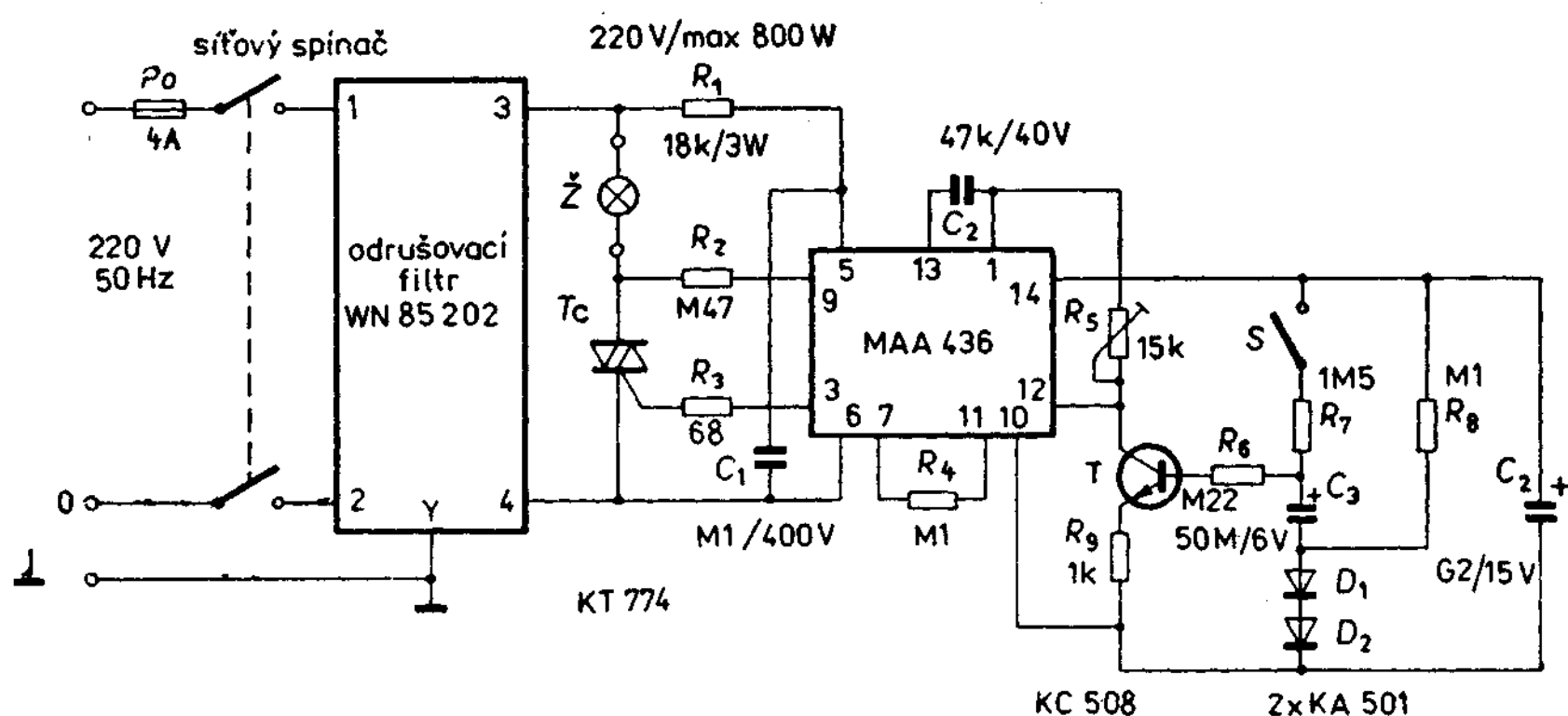
Protože okamžité zapnutí a vypnutí elektrického osvětlení působí někdy rušivě, používá se např. v divadlech a v kinech pozvolné rozsvěcení a zhasínání světél. Podobný způsob lze využít i v domácnosti. Jde zejména o zhasínání světla v dětské ložnici, při promítání filmů, při loutkovém divadle apod. Pozvolné rozsvěcování a zhasínání světél ve stájích zamezí plašení dobytka, a je-li doba rozsvěcování a zhasínání dosti dlouhá, lze tímto způsobem v chovatelství měnit i denní cyklus.

K řízení elektrické energie dodávané do žárovek je výhodné používat — tyristory a triaky. Od obvodu řízení budeme požadovat snadnou obsluhu, to znamená, že pouze sepneme nebo rozepneme spínač a dále se o obvod nemusíme starat.

Jedno z možných zapojení je na obr. 79. V zapojení je opět využit integrovaný obvod MAA 436 pro fázové řízení tyristorů a triaků.

Při spínání proudu tyristory nebo triaky se šíří z obvodu do síťového vedení značné rušení. Toto rušení působí v rozsazích běžných rozhlasových a televizních přijímačů, a proto je musíme dostatečně omezit. Použijeme filtry, které se připojují do obou vodičů síťového přívodu. Lze použít např. typy WN 852 02 (do proudu 4 A) a WK 050 03.1 (do proudu 1,6 A).

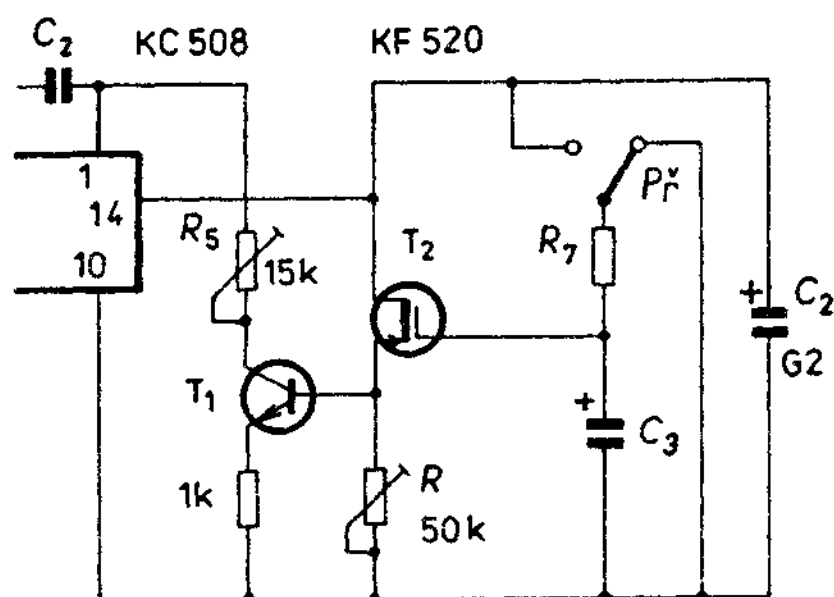
Celkové zapojení obvodu včetně umístění filtru je na obr. 79. Rezistor  $R_1$  je omezovací rezistor. Musí být zvolen tak, aby stabilizační diodou uvnitř in-



**Obr. 79. Obvod pozvolného rozsvěcování a zhasínání světla**

tegrovaného obvodu MAA 436 procházel dostatečný proud a aby se kondenzátor  $C_1$  nabíjel na dostatečné napětí. Energie nahromaděná v tomto kondenzátoru musí totiž spolehlivě spínat výkonový tyristor nebo triak. Výrobce doporučuje odpor  $R_1$  18 k $\Omega$ . Při použití triaků pro větší spínací proudy se však vzhledem k nesymetrii vnitřní struktury může stát, že bude nutné odpor zmenšit. Nevhodná volba odporu se projeví tím, že světlo rozsvěcované nebo zhasínané žárovky bliká. Závada se projevila např. u triaku typu KT 774 a odpor  $R_1$  bylo nutné zmenšit na 15 k $\Omega$ .

Tranzistor T v zapojení podle obr. 79 řídí příkon žárovky. Je-li tento tranzistor otevřen, žárovka  $\checkmark$  svítí. Běžec potenciometrického trimru  $R_5$  je nutné nastavit tak, aby žárovka  $\checkmark$  svítila při otevřeném tranzistoru T naplno, ale aby při dalším zmenšování odporu  $R_5$  zhasínala.



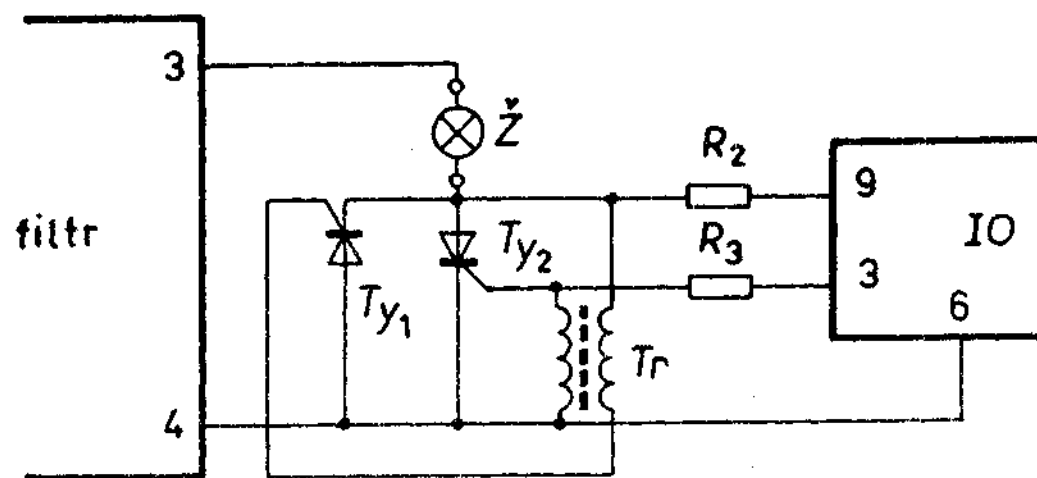
Obr. 80. Úprava obvodu pro prodloužení doby rozsvěcování a zhasínání světla

Sepneme-li spínač S, začne se přes rezistor  $R_7$  nabíjet kondenzátor  $C_3$  a napětí z tohoto kondenzátoru začne otevírat tranzistor. Nevýhodou zapojení je, že se poněkud liší průběh napětí na kondenzátoru  $C_3$  při nabíjení a při vybíjení. Pokud by se tedy kondenzátor nabíjel a vybíjel přes stejný odpor, byla by doba rozsvěcování a doba zhasínání různá. Proto se kondenzátor vybíjí vnitřními obvody integrovaného obvodu a spínač S se pouze rozpojí. Tím se dosáhne přibližně stejné nabíjecí a vybíjecí doby.

Dále je nutné k zápornému pólu kondenzátoru  $C_3$  připojit určité kladné předpětí, vzniklé na diodách  $D_1$  a  $D_2$  průchodem proudu rezistorem  $R_8$ . Účelem tohoto předpětí je, aby se začal tranzistor T otevírat bezprostředně po sepnutí spínače. Diody  $D_1$  a  $D_2$  je tedy nutné vybrat podle použitého tranzistoru, popř. upravit jejich počet, nebo změnit odpor  $R_8$ . Malé předpětí na těchto diodách způsobí, že se žárovka  $\checkmark$  začne rozsvěcovat až za dlouhou dobu, což může být při některých aplikacích nevhodné. Velké předpětí naopak otevírá tranzistor trvale a žárovkou potom prochází proud i při vypnutí.

Doba rozsvěcování žárovky je určena časovou konstantou členů  $R_7$  a  $C_3$ ; jejich změnou lze tedy tuto dobu měnit. V zapojení je nejdelší doba rozsvěcování a zhasínání omezena na několik desítek sekund. Chceme-li dosáhnout delších časů, musíme doplnit zapojení o tranzistor typu MOS (obr. 80).

Tímto způsobem lze prodloužit časovou konstantu obvodu až na několik desítek hodin. Vstupní odpor tranzistoru MOS je větší než  $10^{13} \Omega$  a nezatěžuje tolik obvod. Výsledek tedy závisí pouze na rezistoru  $R_7$  a kondenzátoru  $C_3$ . Kondenzátor  $C_3$  musí mít co nejmenší svodový odpor. Spínač S je zde nahrazen přepínačem. Odpor  $R$  je nutné nastavit tak, aby proud procházející tranzistorem  $T_2$  při vybitém kondenzátoru  $C_3$  ještě neotevřel tranzistor  $T_1$ .



Obr. 81. Náhrada triaku dvěma tyristory

Lze samozřejmě i zvětšit příkon žárovek  $\bar{Z}$  oproti příkonu uvedenému na obr. 79. Znamená to použít triaky a filtry pro větší proudy a použít odpovídající chladiče. Obvykle je také nutné zmenšit odpor  $R_3$ , který omezuje proud do řídicí elektrody triaku; rezistorem  $R_3$  však nesmí procházet proud větší než 150 mA.

Chceme-li místo triaků použít tyristory, musíme zapojit obvod žárovky podle obr. 81. Tyristor  $Ty_2$  je spínán přes vinutí transformátoru  $Tr$ , jehož převod je 1 : 1.

Před celý obvod je nutné zařadit síťový spínač, neboť obvod odebírá proud i po zhasnutí žárovky.

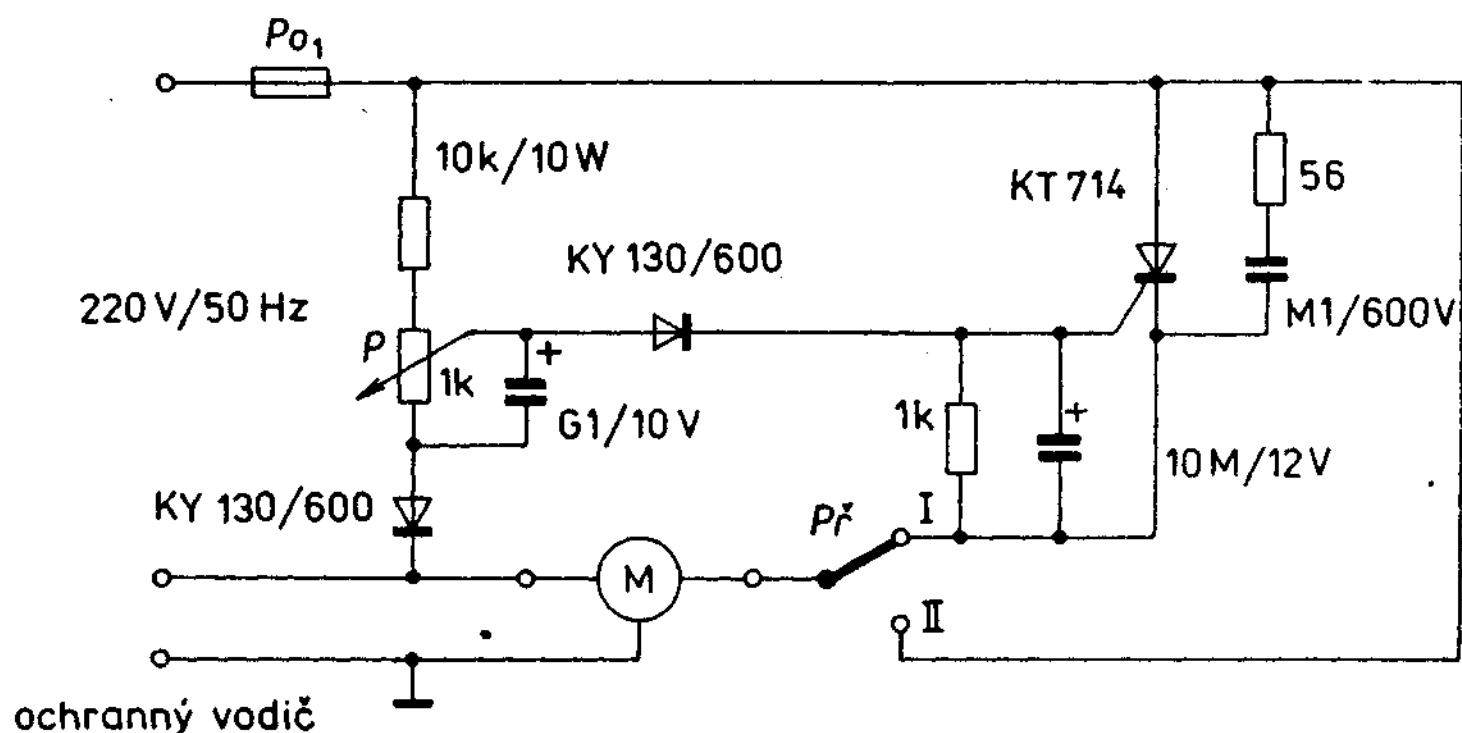
#### 41. REGULÁTOR PRO UNIVERZÁLNÍ MOTORY

Univerzální motory, které jsou konstruovány jako tzv. sériové motory, se používají v převážné většině domácích spotřebičů pro provoz ze sítě (mixéry, šlehače, vrtačky atd.). Tyto motory lze napájet také stejnosměrným proudem, který získáme regulátorem s jedním tyristorem. Na svorkách sériového motoru vzniká vlivem zbytkové magnetické indukce při odpojení zdroje (uzavřený tyristor) protinapětí, jehož velikost je úměrná otáčkám motoru. Toto protinapětí lze využít k regulaci otáček. Zapojení je na obr. 82.

Úhel fázového řízení tyristoru závisí na rozdílu vznikajícího protinapětí a na napětí na běžci potenciometru P. Toto uspořádání zavádí zpětnou vazbu, která kompenzuje účinky zatížení motoru, a motor má velký točivý moment v širokém rozsahu otáček.

Při nejnižších otáčkách u nezatížených motorů se projevuje vliv zpětné vazby trhavým pohybem, který zmizí po zatížení. Záleží zde na konstrukci přístroje s motorem. U přístrojů vybavených převodovkou, která motor trvale zatěžuje, se tato závada nevyskytuje. Částečně lze trhavý pohyb





Obr. 82. Regulátor pro univerzální motory

odstranit změnou velikosti kapacity kondenzátoru a odporu rezistoru v řídicí elektrodě tyristoru. Obvod je doplněn páčkovým přepínačem Pz, kterým lze v poloze II vyřadit regulátor a připojit motor přímo k síťovému napětí. Tento přepínač využijeme, nevyhovují-li nám maximální otáčky nastavené regulačním potenciometrem P.

Obvod je vhodné vestavět buď přímo do spotřebiče, nebo do pevné, pokud možno izolované krabice, opatřené zásuvkou pro spotřebič. Samozřejmě je nutné dbát na bezpečnost obsluhy dokonalým izolováním obvodu. Regulátor je totiž galvanicky spojen se sítí! Toto upozornění platí také pro hřídel potenciometru. Je nutné vyrobit ji z izolantu nebo použít takový knoflík, který vyhoví bezpečnosti obsluhy.

## 42. OCHRANA MOTORKŮ PROTI PŘETÍŽENÍ

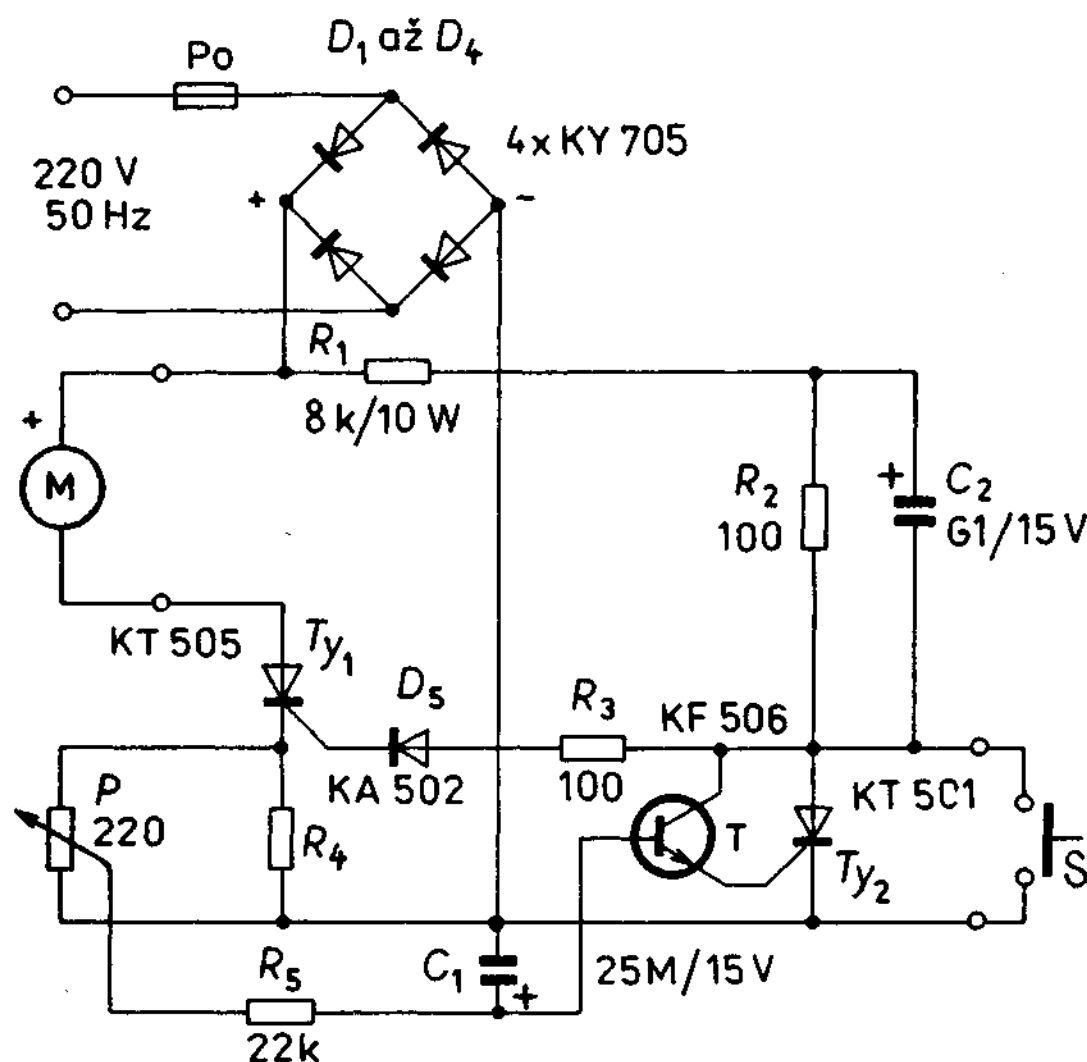
Jen velmi málo motorků spotřebičů (jako jsou vrtačky, elektrické pily, kuchyňské roboty apod.) je chráněno proti zničení vinutí vlivem přetížení. K ochraně se přitom obvykle používají tepelné pojistky, buď tavné, nebo s bimetalem (dvojkovem). Účinnost těchto ochranných zařízení je vlivem značného zpoždění malá.

U motorků, které lze napájet dvojcestně usměrněným proudem ze sítě 220 V, dosáhneme daleko příznivějších účinků, kontrolujeme-li proud, který motorkem prochází. Velikost tohoto proudu je úměrná zatížení. Takovou pojistku musíme samozřejmě upravit tak, aby v okamžiku záběru po určité krátkou dobu nepůsobila, neboť v tomto okamžiku prochází vinutím proud značně větší, než je jmenovitý proud.

Zapojení je na obr. 83. Proud prochází do motorku přes diody  $D_1$  až  $D_4$ , tyristor  $Ty_1$  a rezistor  $R_4$ . Tyristor se otevře proudem procházejícím přes rezistory  $R_1$ ,  $R_2$ ,  $R_3$  a diodu  $D_5$  do řídicí elektrody. Na odporu  $R_4$  vzniká úbytek napětí, který je úměrný proudu procházejícímu motorkem. Potenciometrem P nastavíme proud, při kterém pojistka sepne. Je-li proud větší než jmenovitý, začne přes rezistor  $R_5$  procházet do báze tranzistoru T proud

a tento tranzistor otevře tyristor  $Ty_2$ , který přeruší činnost tyristoru  $Ty_1$ . Tím se motor elektricky odpojí od sítě a nerozběhne se, dokud nestiskneme spínač S po odstranění příčiny přetížení.

Rezistor  $R_5$  s kondenzátorem  $C_1$  tvoří článek  $RC$ , který zamezí odpojení motorku při zapnutí nebo při krátkém, tzv. záběrovém přetížení při běžné činnosti přístroje. Pro údaje uvedené ve schématu lze potenicometrem nastavit výkon v rozsahu 80 W až 200 W.

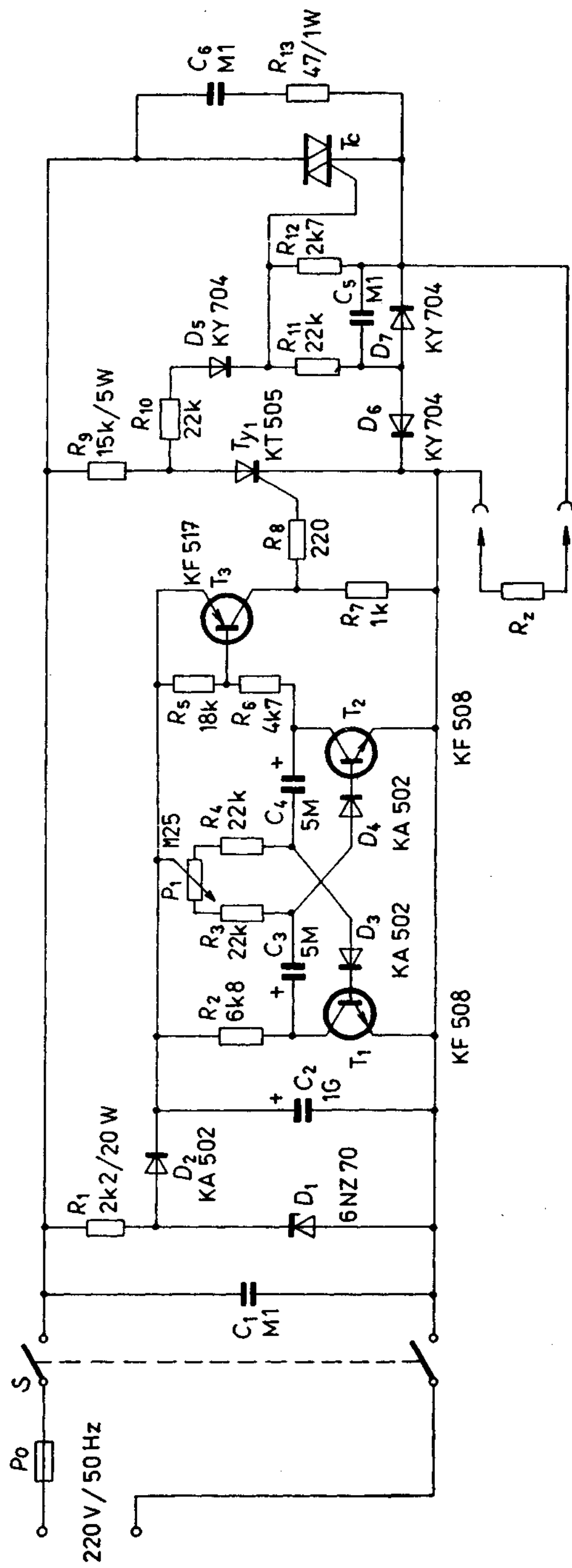


Obr. 83. Ochrana motorku proti přetížení

### 43. CYKLOVĚ ŘÍZENÝ SPÍNAČ

V literatuře se uvádí velké množství regulátorů střídavého proudu, jak jednoduchých, tak složitých, jak s tyristory, tak nověji s triaky. Většinou jsou založeny na tzv. fázovém řízení. Ze síťového průběhu odvodíme impulsy, které na členu  $RC$ , blokovacím oscilátoru nebo multivibrátoru můžeme fázově posunovat. Tyto fázově posunuté impulsy zavádíme do řídicí elektrody tyristoru nebo triaku. Výsledkem je pozdější sepnutí tyristoru (triaku), a tím i menší napětí na zátěži, neboť tam přichází tím menší část periody, čím větší je fázové zpoždění spouštěcího impulsu. Zajímavé je, že tento princip není jediný možný, i když je v současné době při řízení střídavého proudu nejobvyklejší.

Na obr. 84 je znázorněn princip cyklově řízeného spínače, který je pro některé účely vhodnější. Doba trvání řídicího impulsu je několik period střídavého síťového napětí. Změnou regulačního prvku se nemění fáze tohoto impulsu, ale jeho délka. Protože tento impuls spouští tyristor, nemění se na zátěži výsek střídavého napětí (jako dříve), ale mění se počet period střídavého proudu, které do zátěže pouštíme. Změna proudu zátěže se reguluje



**Obr. 84. Cyklově řízený spínač**

tím, že spínací prvek, tj. triak nebo tyristor, se na několik period otevírá a na několik period zavírá. Do zátěže přijde např. 5 celých period střídavého proudu a potom je 5 period mezera. Změnou střídavy řídicího impulsu pak změním tento poměr libovolně, např. na 2 : 8 nebo obráceně na 8 : 2 atd.

Z tohoto základního principu plyne i další závažná přednost tohoto řízení. Rušení ostatních spotřebičů je mnohonásobně menší než při fázovém řízení, kdy řídicí prvek spíná každou polovinu periody. Tím klesají i nároky na odrušovací prvky. Dále je možné takto regulovat i zátěž s indukčním charakterem, což při fázovém řízení vyvolává určité obtíže (viz AR 4/77, Ing. M. Arendáš — Velikost kritické indukčnosti u řízených usměrňovačů).

Nyní popíšeme funkci zapojení postupně zleva doprava. Zapojení má odrušovací kondenzátor  $C_1$  a srážecí předřadný rezistor  $R_1$  pro stabilizační diodu  $D_1$ , která na kondenzátoru  $C_2$  stabilizuje napájecí napětí asi 12 V pro tranzistory. Dalším členem je multivibrátor s tranzistory  $T_1$  a  $T_2$ , u něhož se střídá výstupních impulsů mění potenciometrem  $P_1$ . Multivibrátor je zcela souměrný. Výstup je veden na oddělovací tranzistor  $T_3$  a kladnými impulsy na jeho kolektoru se řídí tyristor  $Ty_1$ . Tyristor sepne, je-li na jeho anodě kladná polovina periody střídavého proudu a je-li na řídicí elektrodě kladný impuls s tranzistorem  $T_3$ . Triak  $Tc$  se spouští opakovaně v každé periodě přes členy  $R_{11}$ ,  $D_7$  a  $D_8$ ,  $R_{11}$ . Jakmile tyristor sepne, jsou obě tyto cesty uzavřeny (zkrat přes  $D_8$ ,  $R_{10}$  a  $R_{11}$ ) a triak se na příslušný počet period neotevře. Tento způsob řízení zaručuje, že se triak otevírá vždy při průchodu sinusového střídavého napětí nulou.

#### *Seznam součástek*

$T_1, T_2$	KF 508
$T_3$	KF 517
$Ty_1$	tyristor KT 505
$Tc$	triak podle velikosti proudu, např.: do 3 A typ KT 205/600, do 5 A typ KT 207/600, do 6 A typ KT 774, do 10 A typ KT 784 atd.
$D_1$	6NZ70
$D_2, D_3, D_4$	KA 502
$D_5, D_6, D_7$	KY 704

## V. Optoelektronika

Pojem optoelektronika je poměrně nový a používá se v souvislosti s tzv. optoelektronickými součástkami, tj. součástkami přeměňujícími přímo elektrickou energii na záření (většinou v oblasti světelného záření nebo v její blízkosti) a naopak. V amatérské praxi a ve spotřební elektronice se tyto součástky používají k zobrazování (luminiscenční světelné diody a zobrazovací jednotky), hlídání a počítání předmětů (kombinace světelná dioda — fototranzistor), k měření osvětlení (fotonky a fotorezistory), k předávání zpráv, dálkovému ovládání atd.

### 44. DRUHY OPTOELEKTRONICKÝCH SOUČÁSTEK A JEJICH VLASTNOSTI

Na našem trhu jsou k dispozici optoelektronické součástky TESLA. Jsou to:

fotorezistory,  
křemíkové hradlové fotonky,  
křemíkové fotonky pro spínací účely,  
luminiscenční světelné diody,  
zobrazovací sedmisegmentové jednotky se světelnými diodami,  
zobrazovací maticové jednotky  $5 \times 7$  bodů ze světelných diod,  
zobrazovací sedmisegmentové jednotky z kapalných krystalů,  
světelné diody infračerveně vyzařující,  
optoelektronické spojovací členy.

#### *Fotorezistory*

Fotorezistory jsou polovodičové součástky, které v závislosti na osvětlení mění svůj činný odpor. Vyrábějí se tyto druhy:

plošné fotorezistory,  
napáňované fotorezistory,  
diferenciální fotorezistory,  
fotorezistory PbS.

Plošné fotorezistory mají aktivní vrstvu zhotovenou ze sintrovaného sirníku kademnatého. Fotorezistor je hermeticky uzavřen ve skleněném pouzdru.

Vyrábějí se tři typy:

WK 650 36a, WK 650 37 a WK 650 49.

Mechanické provedení je zřejmé z obr. 85.

Elektrické vlastnosti uvádíme v tab. 5.

Tabulka 5. Elektrické vlastnosti plošných fotorezistorů

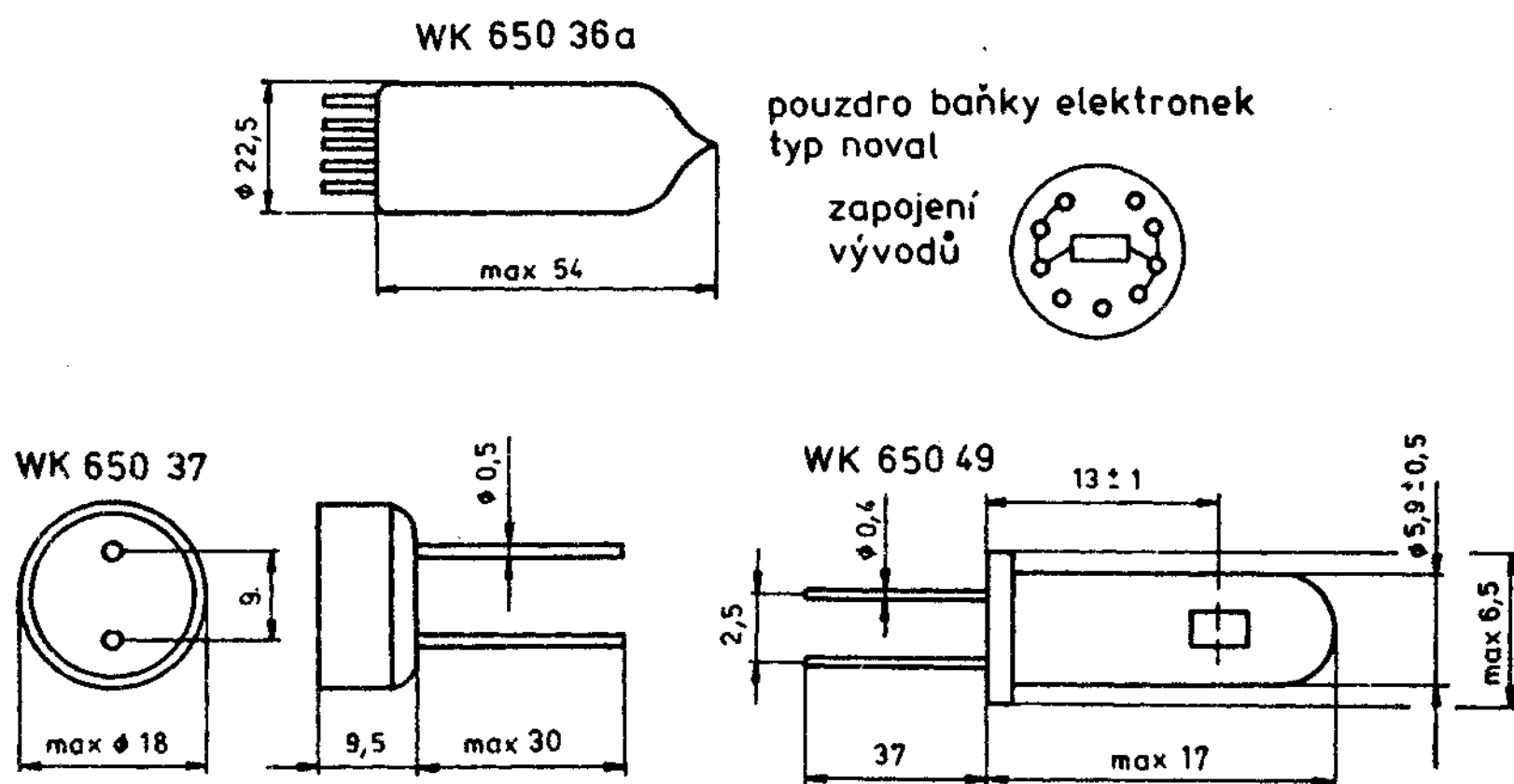
Typové označení	Maximální zatížení [W]	Jmenovité napětí [V]	Jmenovitý proud [mA]	Odpor při 100 lx [ $\Omega$ ]	Odpor při 0 lx [ $\Omega$ ]
WK 650 36a	1	350	80	300 až 2800	$3,8 \cdot 10^6$
WK 650 37	0,15	150	20	400 až 4000	$10^6$
WK 650 49	0,1	350	2	5000 až 40 000	$10^7$

Velikost odporu je nutné měřit až po určitém čase, neboť tyto fotorezistory mají poměrně značnou časovou konstantu. Velikost této časové konstanty závisí na osvětlení a výrobce zaručuje u fotorezistorů typu WK 650 37 a WK 650 49 zvětšení odporu na hodnotu alespoň 100 k $\Omega$  za 2 sekundy po jejich zate mnění (0 lx).

Napařované fotorezistory mají vrstvu citlivou na světlo napařenou na keramickou po dložku, která je hermeticky uzavřena v kovovém pouzdru se zataveným sklen ěným okénkem. Vyráb ějí se typy WK 650 60, WK 650 61, WK 650 67 a WK 650 68. Mechanické provedení je na obr. 86.

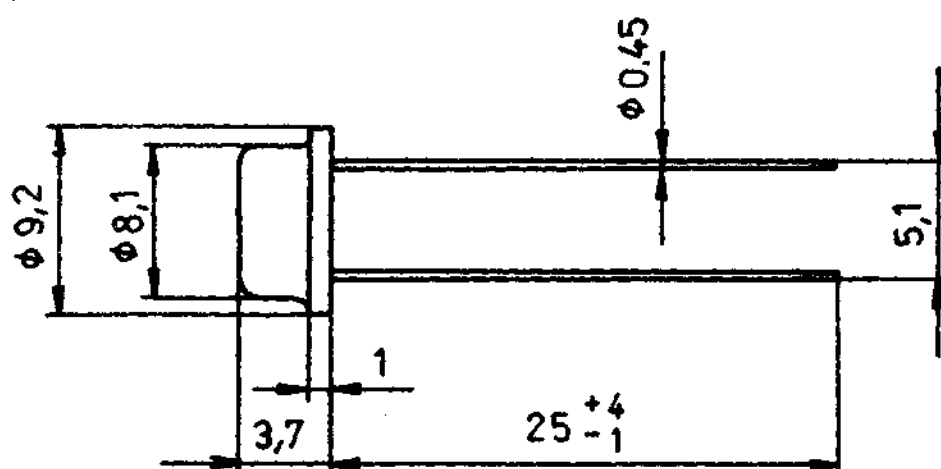
Uvedené typy mají tyto vlastnosti:

Jmenovité zatížení	maximálně 0,05 W
Provozní napětí	10 V, stejnosměrné
Nejvyšší dovolené napětí	50 V, stejnosměrné
Relativní spektrální citlivost	maximálně v rozmezí 540 nm až 580 nm



Obr. 85. Plošné fotorezistory

Odpor při osvětlení 100 lx	WK 650 60	0,6 k $\Omega$ až 3,6 k $\Omega$
	WK 650 61	1 k $\Omega$ až 5 k $\Omega$
	WK 650 68	1,2 k $\Omega$ až 2,8 k $\Omega$
při osvětlení 80 lx	WK 650 67	0,8 k $\Omega$ až 4,7 k $\Omega$
Doba náběhu je asi 8 s při osvětlení 0,5 lx.		



Obr. 86. Napařované fotorezistory a fotorezistory PbS

Diferenciální fotorezistory se vyrábějí pod označením WK 650 65. Aktivní vrstvu tvoří dva stejné fotorezistory, které jsou vytvořeny napařením na keramickou podložku. Oba mají společný jeden vývod, takže z pouzdra jsou vyvedeny tři vývody. Mechanické uspořádání je přibližně stejné jako u napařovaných fotorezistorů. Jmenovité zatížení je maximálně 0,015 W.

Provozní napětí

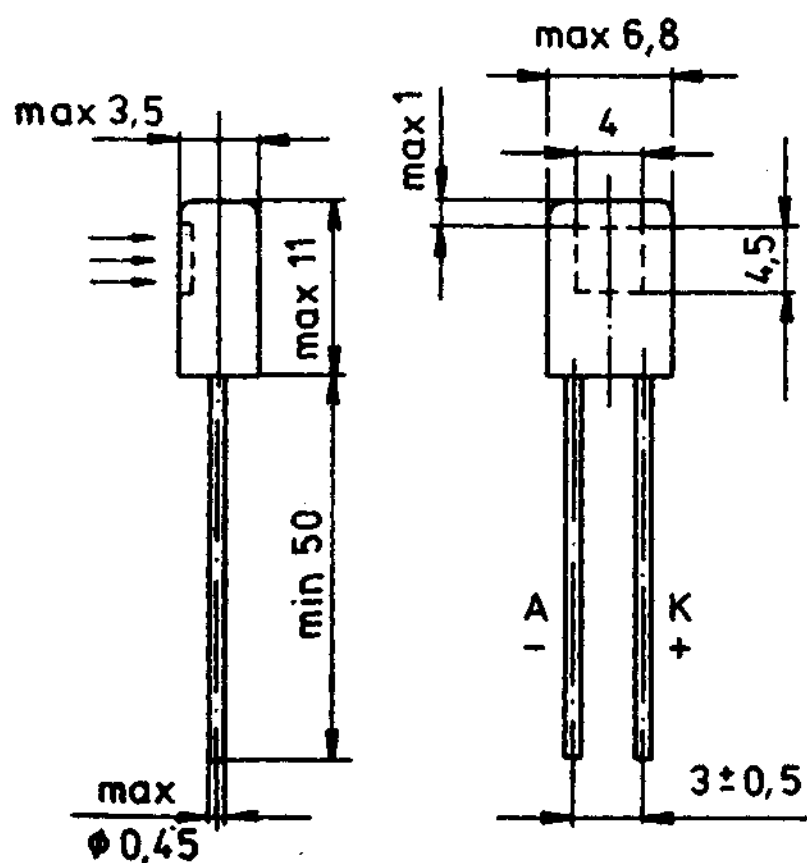
30 V

Odpor při osvětlení 100 lx

8,25 k $\Omega$  až 33 k $\Omega$

Rozsah maximální spektrální citlivosti 680 nm až 760 nm.

Fotorezistory PbS se vyrábějí ve stejném pouzdru jako napařované fotorezistory. Jejich aktivní vrstva je chemicky vyloučená na skleněné podložce. Označují se WK 650 69. Tyto fotorezistory jsou citlivé a mají malou časovou



1PP75

Obr. 87. Křemíková hradlová fotonka 1 PP75



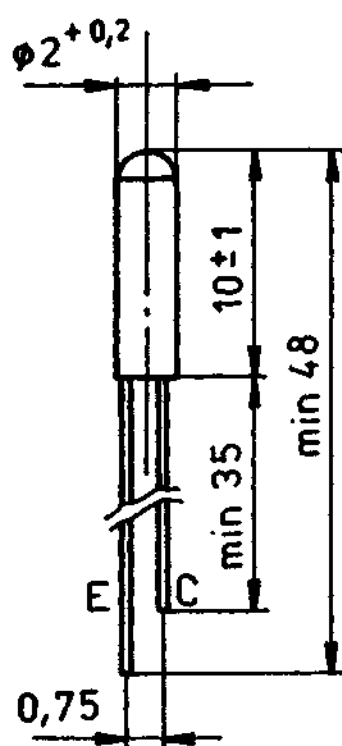
konstantu (100  $\mu$ s). Maximální napětí je 50 V až 100 V. Parametry značně závisí na teplotě. Odpor za temna je 50 k $\Omega$  až 3000 k $\Omega$ . Rozsah spektrální citlivosti je 600 nm až 2600 nm.

### *Křemíkové hradlové fotonky*

Fotonky 1 PP 75 jsou určeny pro snímání zvukového záznamu z filmu, pro měření a regulaci. Jejich maximální spektrální citlivost je v oblasti 400 nm až 1100 nm. Mechanické provedení je zřejmé z obr. 87. Kladný pól elektromotorického napětí je na anodě, která je označena červenou tečkou. Při osvětlení 1000 lx je napětí na vývodech větší než 0,3 V a proud, který je fotonka schopna dodávat do zátěže, je větší než 70  $\mu$ A. Při zatěžovacím odporu 4 k $\Omega$  a při kmitočtu osvětlení 7 kHz je napětí na fotonce větší než 3,6 mV.

### *Křemíkové fotonky pro spínací účely*

Fotonky KP 101 a KP 102 odpovídají svou strukturou fototranzistorům typu NPN, vyráběným planární technologií. Od těchto tranzistorů s malým výkonem se liší tím, že místo proudu báze je k řízení kolektorového proudu využito světlo. Tyto fotonky jsou několikanásobně citlivější než hradlové fotonky a používají se pro rozsah osvětlení od několika set do několika tisíc luxů. Mechanické provedení je na obr. 88. Fotonka je ve skleněném pouzdru, které vytváří na vrcholu čočku. Touto čočkou prochází světlo působící na systém. Vývod kolektoru je označen červenou tečkou a je kratší. Pro svou velkou citlivost a poměrně značný rozptyl parametrů se fotonka obvykle používá ve spínacím režimu. Hlavní použití našla ve fotoelektrických snímačích děrné pásky. Výjimečně se používá v lineárním provozu a pro měřicí účely.



KP 101  
KP 102

Obr. 88. Křemíkové fotonky  
pro spínací účely KP 101 a KP 102

Tabulka 6. Přehled vlastností luminiscenčních světelných diod

Typ	Svítivost při proudu 20 mA [mcd]	Maximální proud [mA]	Maximum vlnové délky záření [nm]	Úbytek napětí v propustném směru [V]
LQ 100	0,8 > 0,2	50	660	1,65 < 2
LQ 110	1 > 0,4	30	660	1,65 < 2
LQ 113	1,3	40	660	1,65 < 2
LQ 114	0,8	40	660	1,65 < 2
LQ 190	3 > 0,8	35	565	2,6 < 3

### Luminiscenční světelné diody

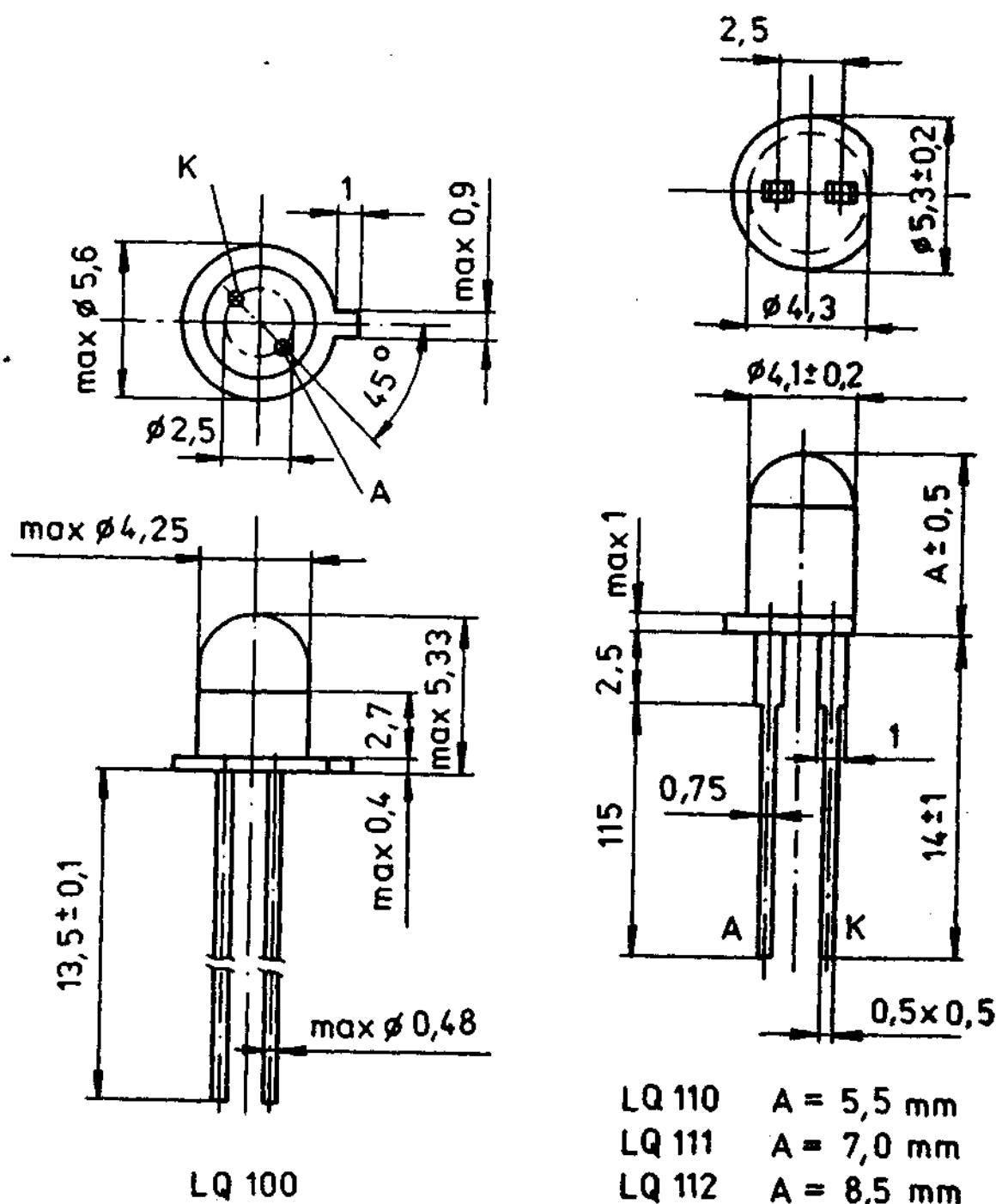
Tyto diody se většinou používají místo žárovek pro signalizaci stavů. Vyrábějí se diody svítící červeně, zeleně, žlutě a bíle. Existují i diody, jejichž barvu lze prostřednictvím proudu pomocné elektrody měnit. TESLA Rožnov, k. p., vyrábí diody svítící červeně, zeleně, žlutě a bíle.

Červeně svítící diody jsou typu LQ 100, LQ 110, LQ 113, LQ 114, LQ 1101, LQ 1102, LQ 1111, LQ 1112, LQ 1131, LQ 1132, LQ 1212.

Zeleně svítící diody jsou typu LQ 190, LQ 1731, LQ 1732, LQ 1812.

Žlutě svítící diody jsou typu LQ 1431, LQ 1432, LQ 1512.

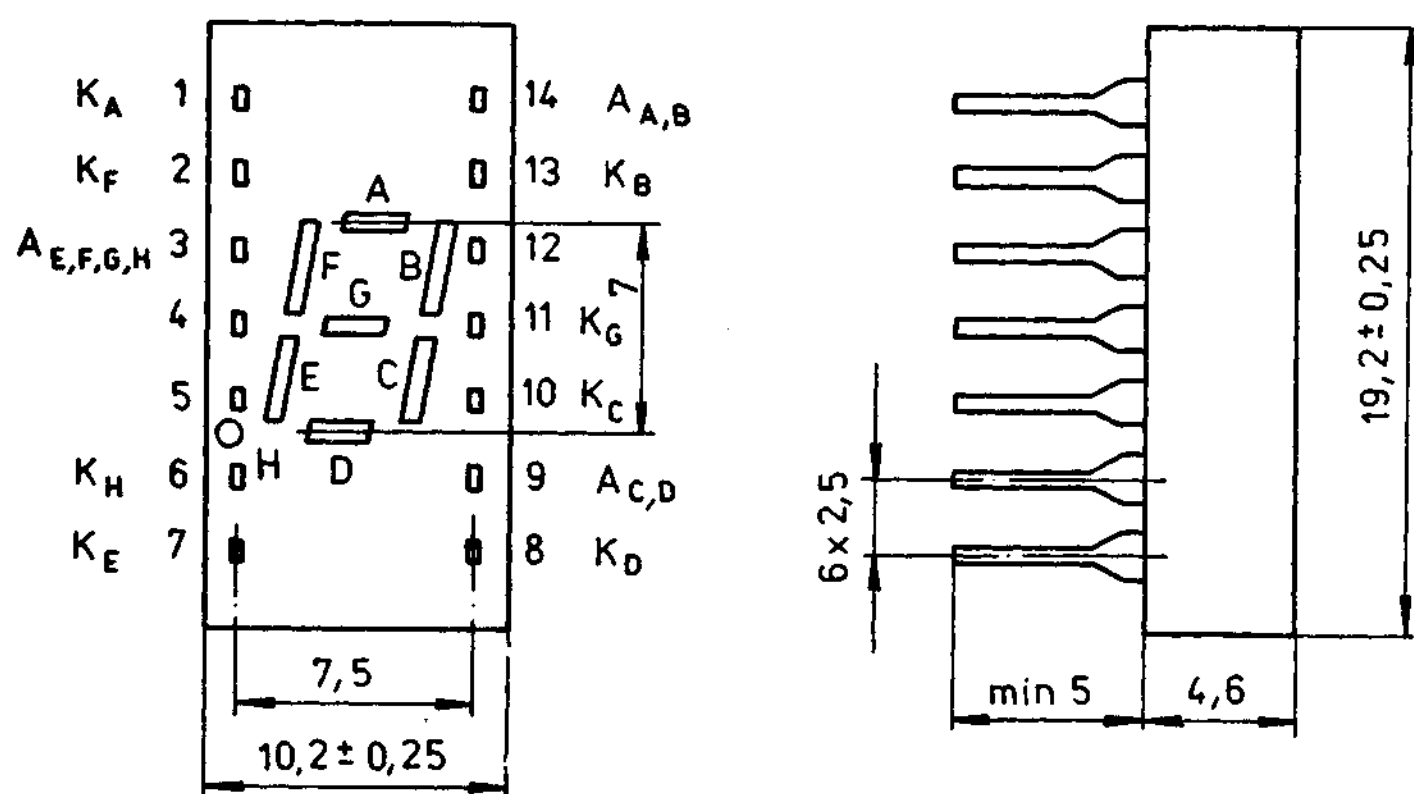
Mechanické provedení je na obr. 89, vlastnosti uvádíme v tab. 6.



Obr. 89. Luminiscenční světelné diody

### Zobrazovací sedmisegmentové jednotky se světelnými diodami

Zobrazovací sedmisegmentové jednotky LQ 410 vyzařují červené světlo s vlnovou délkou 660 nm. Uspořádání segmentů umožňuje vhodnou kombinací zobrazit číslice 0 až 9 a desetinnou tečku (na levé straně znaku číslice). Dále lze zobrazit některá písmena a znaky. Uspořádání segmentů a mechanické provedení vidíme na obr. 90. Tyto zobrazovací jednotky jsou určeny pro použití v číslicové elektronice jako výstupní zobrazovací jednotky. Používají se u počítačů, kalkulátorů, měřicích přístrojů apod.



Obr. 90. Zobrazovací sedmisegmentová jednotka se světelnými diodami LQ 410

Lze je zasouvat do objímek určených pro integrované obvody se 14 vývody. Tyto objímky však nesmějí mít převýšené okraje (je nutné je odstranit, nejlépe ubroušením). Úbytek napětí v propustném směru segmentu je od 1,6 V do 2 V (i v desetinné tečce). Maximální proud v propustném směru je 30 mA v segmentu i v desetinné tečce.

Maximální celkový proud jednotky je 240 mA.

Pro převod kódu BCD na kód spínání číslic a znaků v sedmisegmentovém tvaru jsou určeny integrované obvody typu D 146C a D 147C.

Zapojení vývodů

- |                      |                  |
|----------------------|------------------|
| 1 — katoda A         | 8 — katoda D     |
| 2 — katoda F         | 9 — anoda D, C   |
| 3 — anoda H, E, F, G | 10 — katoda C    |
| 4 — volný vývod      | 11 — katoda G    |
| 5 — volný vývod      | 12 — volný vývod |
| 6 — katoda H         | 13 — katoda B    |
| 7 — katoda E         | 14 — anoda A, B  |

## Zobrazovací maticové jednotky $5 \times 7$ bodů ze světelných diod

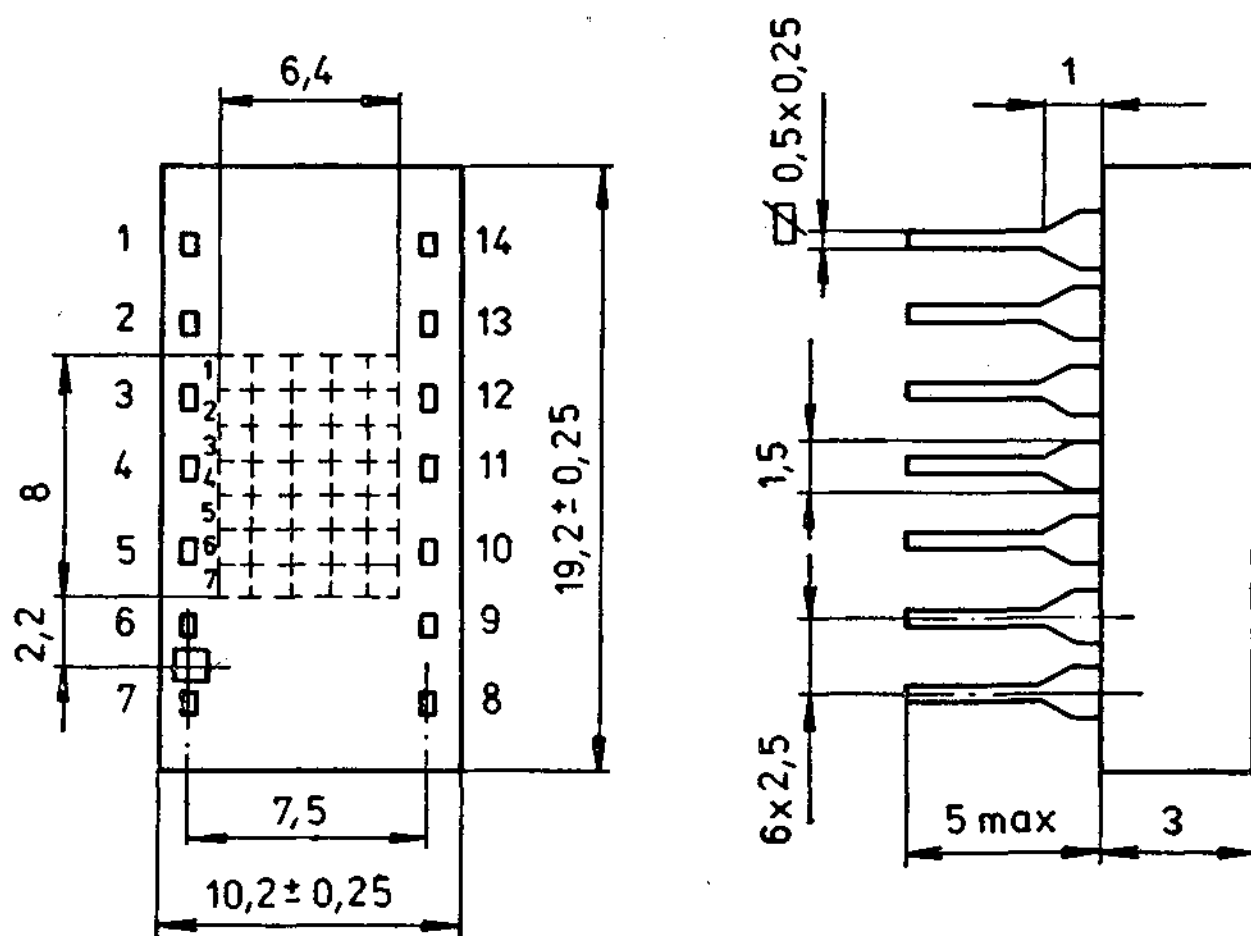
Polovodičová zobrazovací jednotka LQ 600 je složena z 36 bodových čipů, tj. matice  $5 \times 7$  bodů a světelné tečky na levé straně znaku. Umožňuje zobrazit číslice, písmena a znaky a je určena pro zobrazovací jednotky počítačů, stolních kalkulačů atd.

Mechanické provedení je na obr. 91. Tyto zobrazovací jednotky lze také zasunout do objímek pro integrované obvody. Vyzařují červené světlo s vlnovou délkou 660 nm. Maticové uspořádání bodů umožňuje zobrazení 64 znaků v kódu ASCII.

Maximální proud bodu je 7 mA, svítí-li všechny body, a 12,5 mA při zobrazení znaků. Pro převod kódu z počítače na kód matice  $5 \times 7$  se používají pevné paměti ROM MHB 2501 (pro latinskou abecedu) a MHB 2502 (pro azbuku).

Zapojení vývodů  
(pohled shora)

1. sloupec 2	A	8. sloupec 3	A
2. řádek 1	K	9. řádek 7	K
3. řádek 3	K	10. řádek 6	K
4. řádek 4	K	11. řádek-5	K
5. sloupec 1	A	12. řádek 2	K
6. volný vývod	NC	13. sloupec 5	A
7. desetinná tečka	A	14. sloupec 4	A



LQ 600

Obr. 91. Zobrazovací maticová jednotka LQ 600

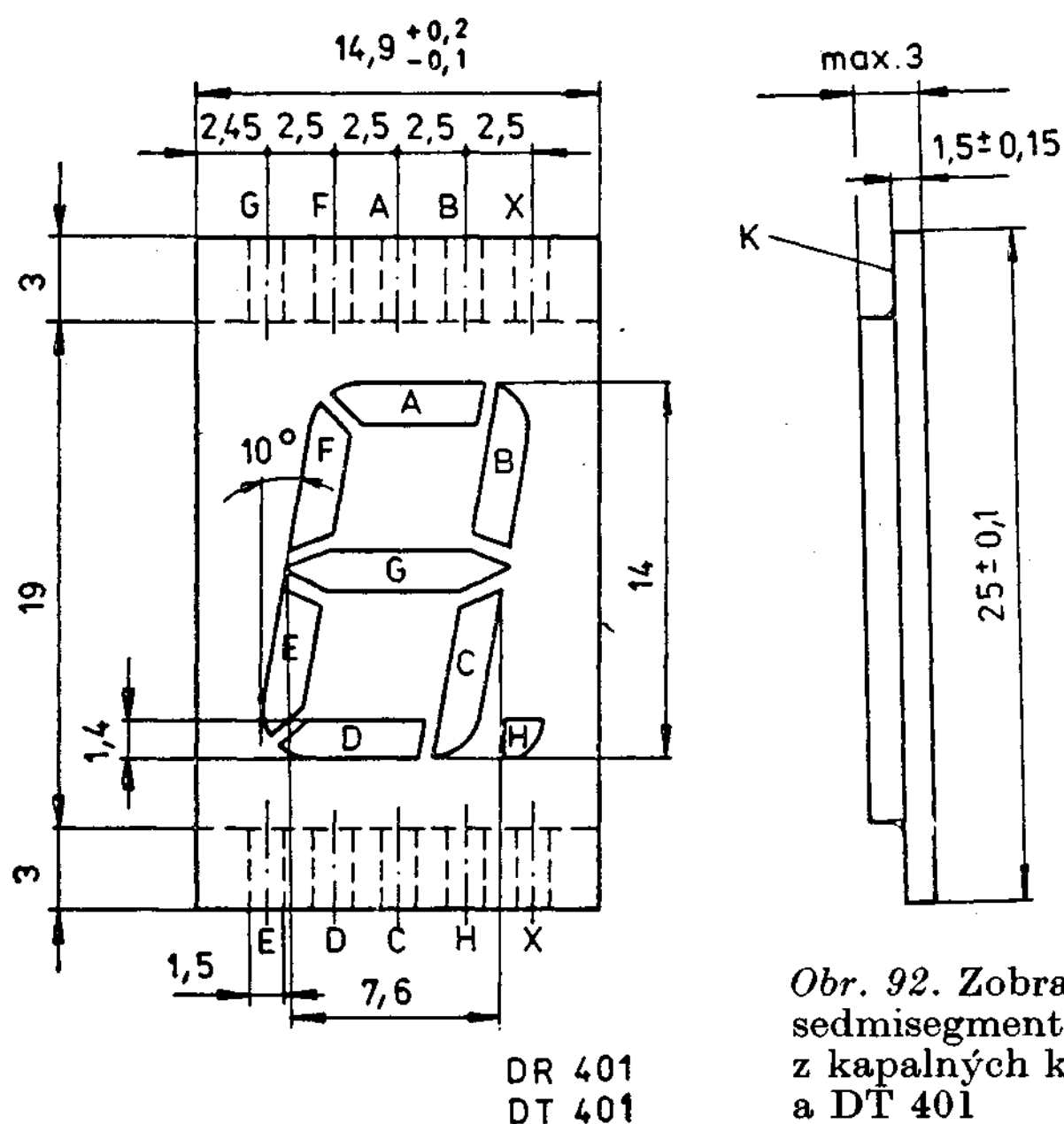
## Zobrazovací sedmisegmentové jednotky z kapalných krystalů

Zobrazovací jednotky DR 401 a DT 401 jsou odrazné a prostupné zobrazovací sedmisegmentové jednotky s rozměry znaku  $7,6 \times 14$  mm a se sklonem znaku  $10^\circ$ , u nichž se využívá elektrooptických vlastností nematických kapalných krystalů k zobrazení číslic 0 až 9, desetinné tečky vpravo od čísla a několika písmen. Zobrazovací jednotky jsou polem řízeného typu, a proto pro dokonalé vybuzení vyžadují velmi malý proud (asi  $1 \mu\text{A}$  na segment). Používají se jako číslicový výstup měřicích přístrojů, elektronických počítačů, stolních kalkulačů a jiných indikátorů. Základní barva znaku je černá.

Provedení je na obr. 92.

Zobrazovací jednotka se skládá ze dvou skleněných destiček, mezi nimiž je vhodným způsobem vytvořen prostor pro naplnění kapalných krystalů. Na destičkách je napařena průhledná vodivá vrstva, tvořící na jedné destičce reliéf požadovaných zobrazených segmentů, na druhé destičce společnou elektrodu. Vývody jednotlivých segmentů a společné elektrody jsou provedeny technikou tlusté kovové vrstvy na skle. Z obou stran zobrazovací jednotky jsou nalepeny polarizační fólie. Bez těchto fólií není zobrazení viditelné.

Protože kapalně krystaly nevyzařují světelnou energii (principem funkce je změna kontrastu působením elektrického pole), potřebují zobrazovací



Obr. 92. Zobrazovací sedmisegmentové jednotky z kapalných krystalů DR 401 a DT 401

jednotky DR 401 a DT 401 ke své funkci osvětlení denním nebo umělým světlem.

Zobrazovací součástka DR 401 je provedena jako odrazná (reflexní) — zadní polarizační fólie je upravena jako odrazná a součástka se musí osvětlit z předu.

Zobrazovací součástka DT 401 je provedena jako prostupná (transmisní) — obě polarizační fólie jsou průhledné a součástka se musí osvětlit zezadu, zpravidla zvláštním světelným zdrojem

Pracovní napětí je střídavé v rozmezí	(3,5 až 8) V
Kmitočet napájecího napětí	(20 až 200) Hz
Celková kapacita	400 pF
Doba náběhu je menší než	120 ms
Doba dozívání je menší než	350 ms
Kontaktní plošky jsou zapojeny takto:	
A, B, ..., G	jednotlivé segmenty
H	desetinná tečka
X	společná elektroda

#### *Světelné diody infračerveně vyzařující*

Diody WK 164 02 nejčastěji používáme jako zdroj infračerveného záření. Polovodičový systém je uložen v kovovém pouzdru. Na čelní straně je čočka z plastu. Vývod kladného pólu je spojen s pouzdrům a celá dioda má průměr 2,1 mm, délku 14 mm a vývody dlouhé 40 mm. Mezní kmitočet je 1 MHz, vlnová délka záření asi 950 nm a maximální proud 100 mA. Jmenovité napětí je menší než 1,7 V.

#### *Optoelektronické spojovací členy*

Tyto prvky se používají pro galvanické oddělení elektronických obvodů. Je to mechanicky a opticky spřažená luminiscenční světelná dioda s fototranzistorem v jednom pouzdru. Izolační odpor a průrazné napětí mezi těmito dvěma prvky musí vyhovět požadavku galvanického oddělení.

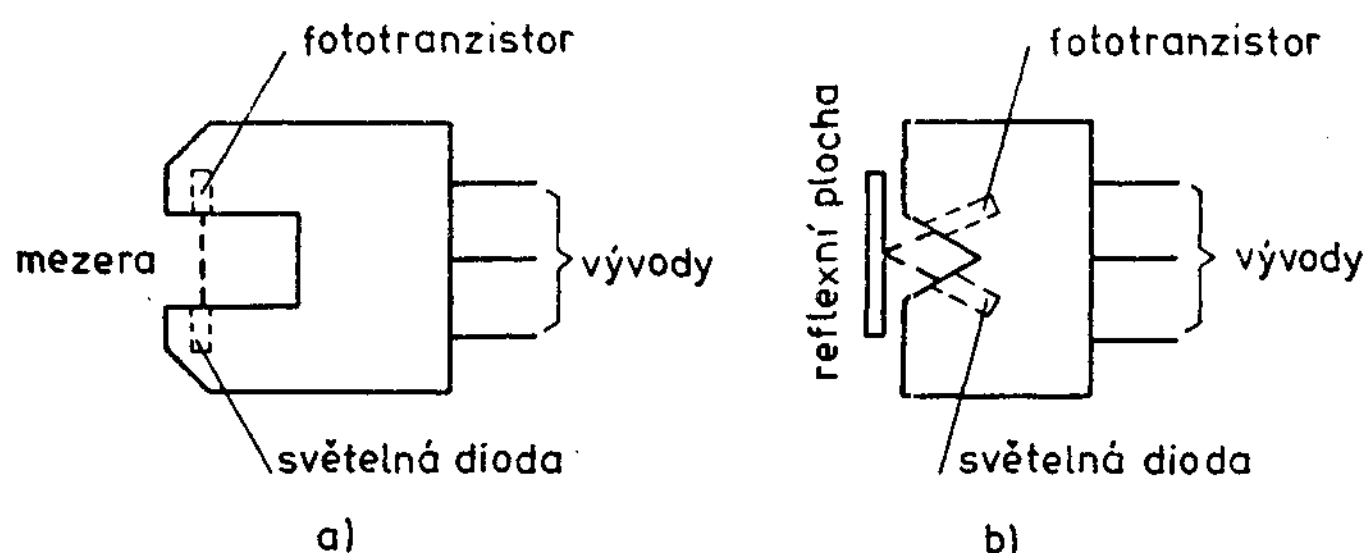
V ČSSR se vyrábějí optoelektronické spojovací členy typu WK 164 11 až WK 164 13. Oddělovací člen WK 164 11 je v kovovém pouzdru a má izolační odpor  $10^9 \Omega$ . Vzájemná kapacita je asi 3 pF a výstupní proud je 100 mA až 200 mA při vstupním proudu 30 mA.

Oddělovací člen WK 164 13 je vhodný pro navázání na obvody TTL. Je zalit do plastu, což umožňuje dokonalejší galvanické oddělení.

## 45. SVĚTELNÉ SNÍMAČE

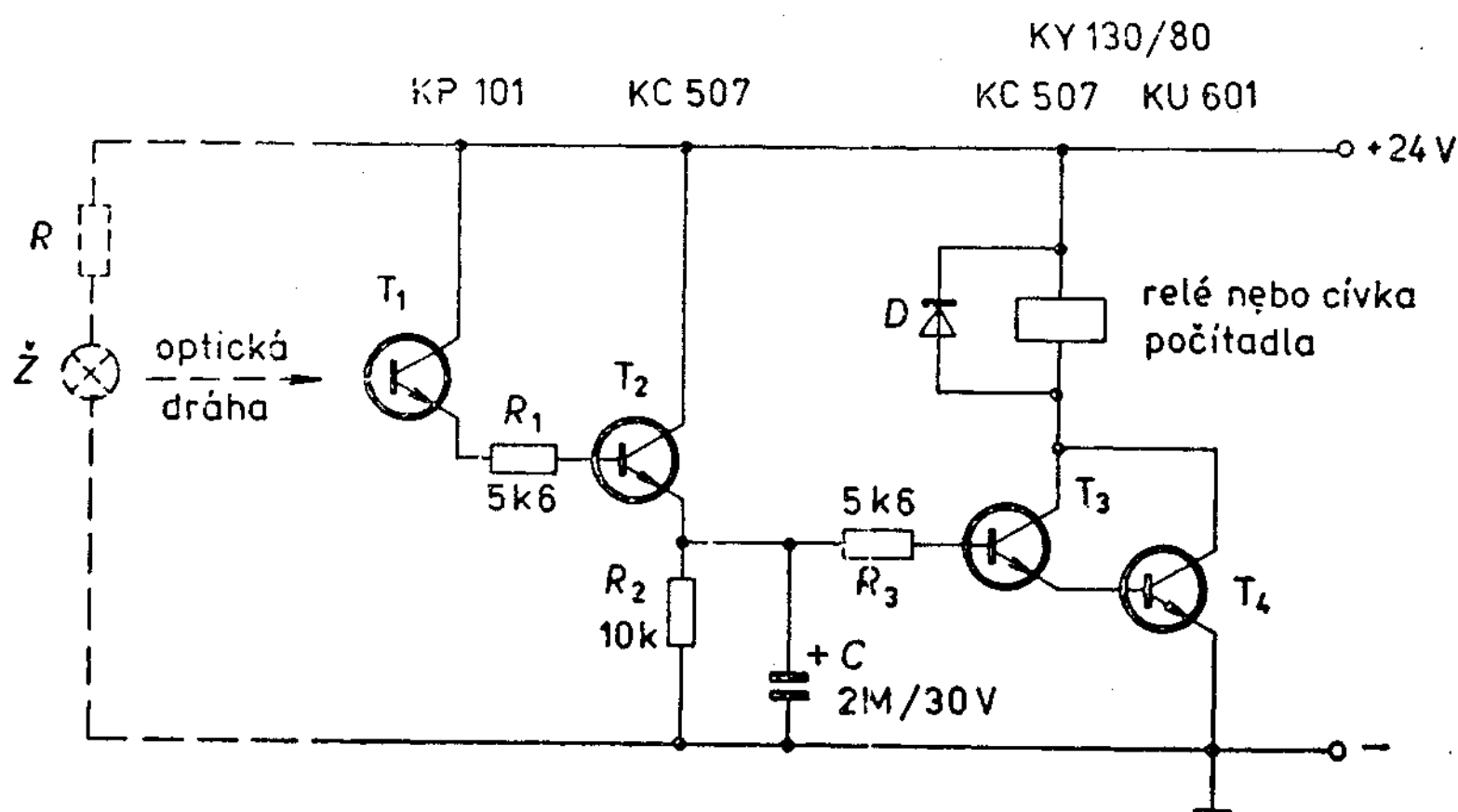
Využití kombinace světelného zdroje a křemíkové fotonky nebo fototranzistoru umožní bezdotykovou indikaci pohybujících se předmětů. Při automatizaci v průmyslu se tento princip používá velmi často. Amatérii takto počítají např. ujeté okruhy na modelech autodráhy, otáčky rotujících předmětů atd. Výhodou světelných bezdotykových snímačů je, že nedochází

k mechanickému pohybu částí spínače, ani k silovému ovlivnění indikované části. Proto lze tento způsob použít i při indikaci těles s malou hmotností, kde selhávají bezdotykové snímače založené na magnetickém nebo elektromagnetickém principu. Nevýhodou je vliv okolního světla, se kterým musíme počítat při návrhu umístění světelného snímače. Vliv okolního světla často značně ovlivní celou konstrukci přístroje.



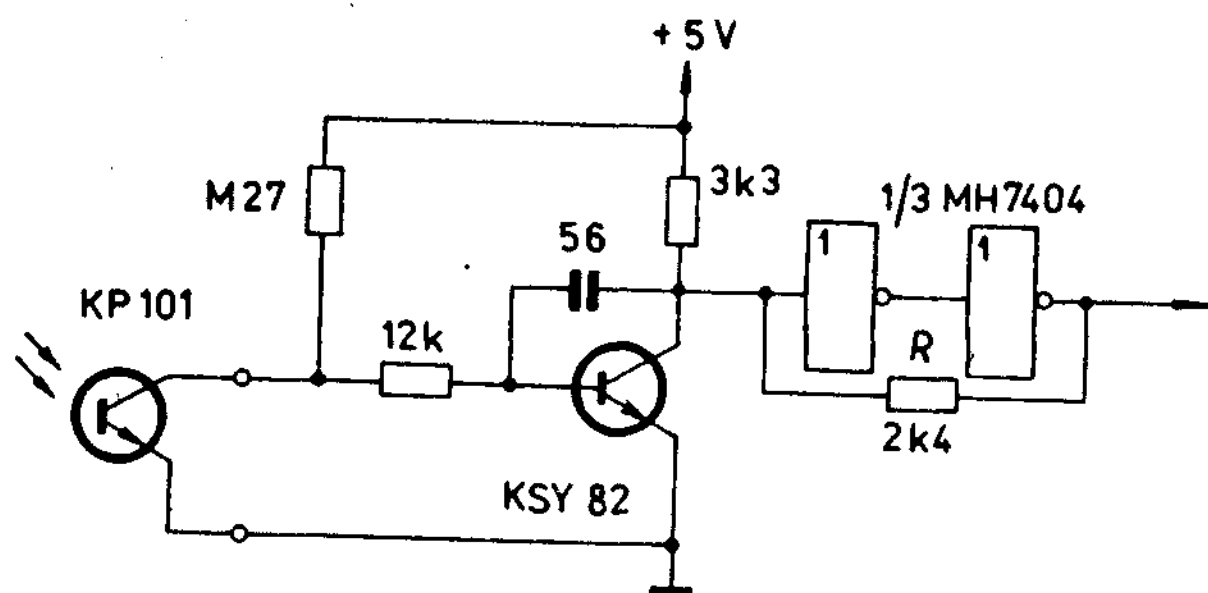
Obr. 93. Fotoelektrický snímač: a) vidlicový, b) reflexní

Předmět, který chceme indikovat, prochází optickou dráhou mezi zdrojem světla a fotoelektrickým čidlem. Zdrojem světla je obvykle žárovka nebo okolní, třeba i denní světlo. Luminiscenční světelné diody se v amatérské praxi používají málo, ačkoliv mají velké výhody — dlouhou životnost, vhodnou vlnovou délku a výhodný kmitočtový průběh mezi napájecím napětím a vyzařovaným světlem. Důvodem je jejich nedostupnost na trhu. V zahraničí lze koupit diody, které svítí na vzdálenost několika metrů

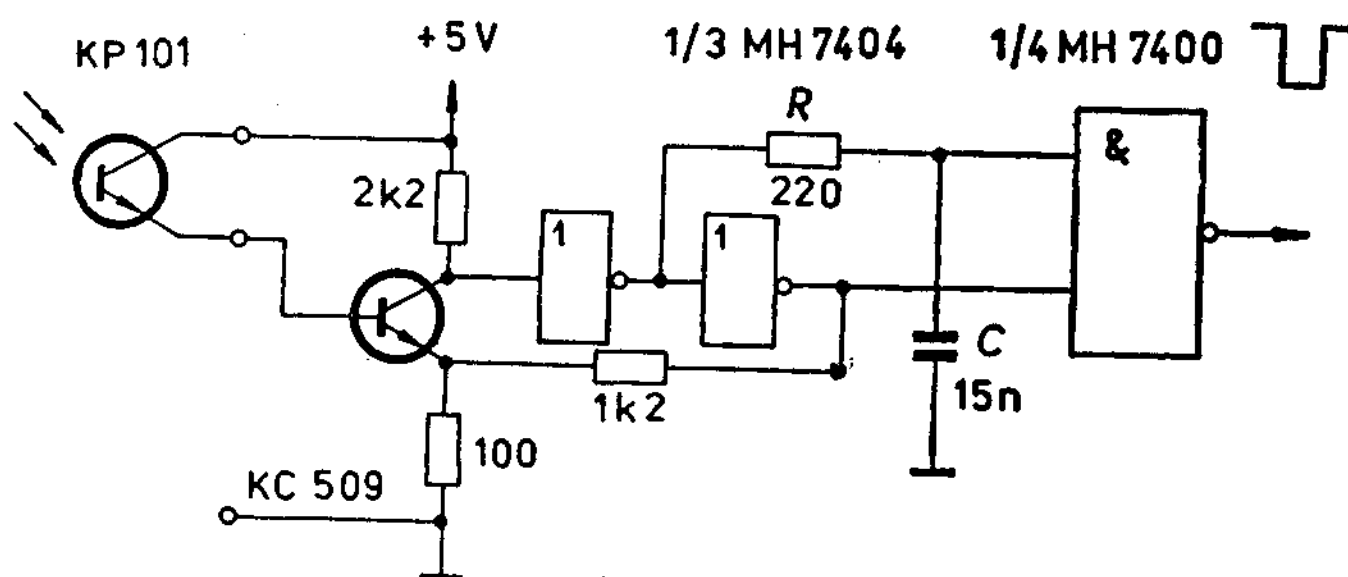


Obr. 94. Ovládání relé nebo počítač světelným signálem

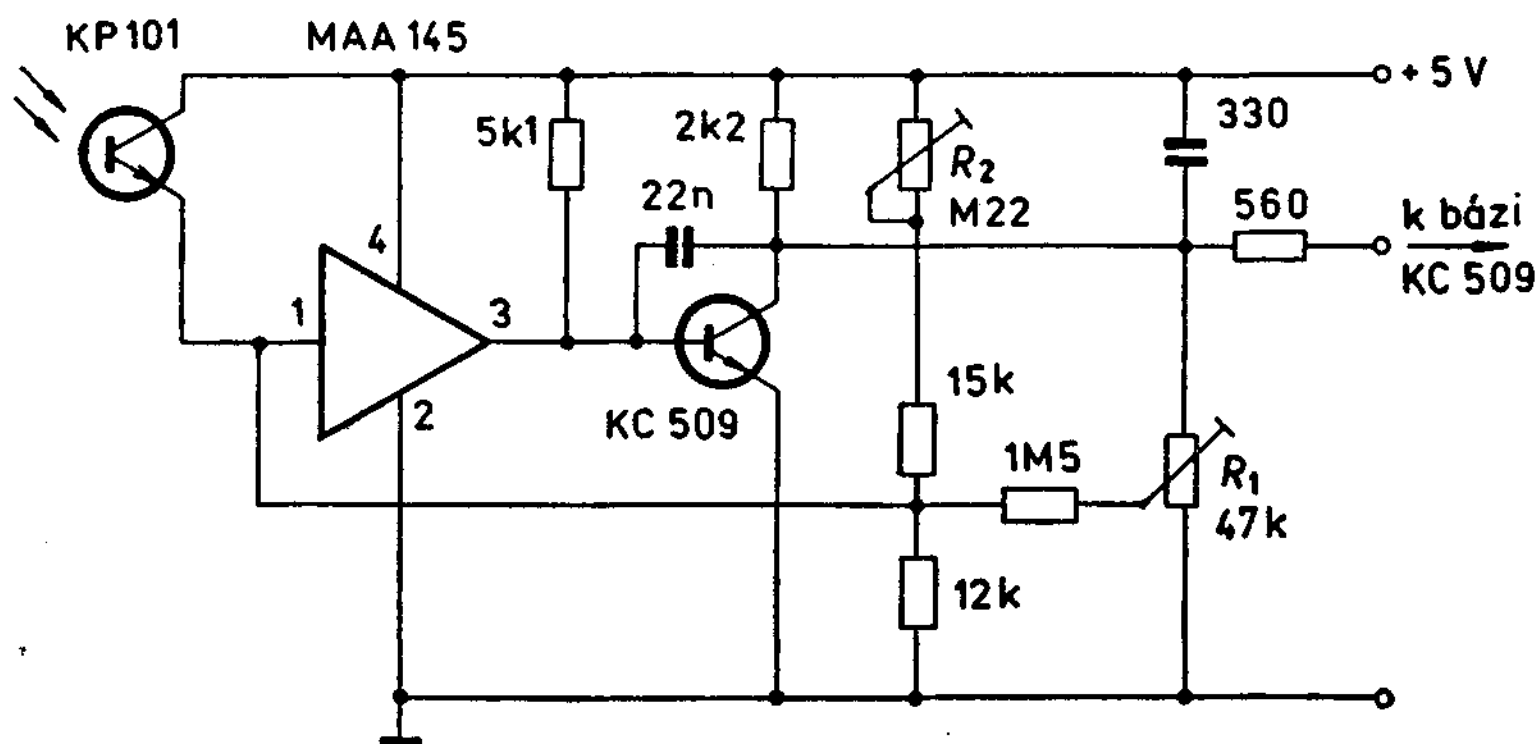




a)



b)



c)

Obr. 95. Tvarovací obvody pro fototranzistor

a které lze v impulsovém provozu použít i na vzdálenost několika desítek metrů v kombinaci s běžným fototranzistorem. Takové světelné diody se s výhodou používají při dálkovém ovládání spotřebičů a modelů, při přenosu hudby a řeči, ve světelných telefonech apod. Někteří výrobci nabízejí i speciální součástky pro fotoelektrické snímače. Jde o kompaktní snímače se zabudovanou dvojicí světelná dioda — fototranzistor. Tyto snímače mají tvar vidlice, v jejíž mezeře se pohybuje indikovaný předmět (obr. 93a). Jiné snímače využívají reflexní plochu na indikovaném předmětu, od které se světelný paprsek odráží (obr. 93b) — potom mluvíme o tzv. reflexním čidle.

Signál z fototranzistoru je nutné zesílit, chceme-li jím spínat např. cívku relé nebo mechanického počítadla. Elektrický obvod zesilovače obvykle obsahuje ještě filtr, který zamezí kmitání obvodu. Pokud na fototranzistor navazují číslicové obvody s čítači (např. při počítání ujetých kol u modelu autodráhy), musí se signál z fototranzistoru zesílit a tvarovat, abychom získali impulsy s dostatečně strmými hranami.

Pro spínání relé 24 V nebo cívky počítadla světelným signálem vyhoví zapojení podle obr. 94. Dopadne-li na fototranzistor KP 101 světlo, stane se fototranzistor vodivým a otevře tranzistor  $T_2$ , který je zapojen jako emitorový sledovač. Napětí z emitoru tranzistoru  $T_2$  sepne tranzistory  $T_3$  a  $T_4$  v Darlingtonově zapojení. Relé nebo cívka počítadla sepnou tedy současně s dopadem světla na fototranzistor. Ke spínání obvykle stačí osvětlení místnosti. Kondenzátor  $C$  filtruje střídavé napětí, které by vzniklo při napájení žárovky střídavým proudem.

Na obr. 95 jsou zapojení tvarovacích obvodů, která umožní připojení snímače k číslicovým obvodům TTL. Zapojení podle obr. 95a vyhoví pro méně náročné aplikace, kde je zdroj světla dostatečně výkonný a kde vzdálenost mezi zdrojem světla a fototranzistorem není velká.

Pro zesílení signálu z fototranzistoru využívá zapojení spínací tranzistor KSY 82. Signál pro potřeby dalšího číslicového zpracování tvarují dva invertory TTL. Rezistor, kterým jsou tyto invertory překlenuty, vytváří hysterezi, zmenšující citlivost obvodu na rušivé signály, a zároveň zlepšuje strmost hran výstupních impulsů.

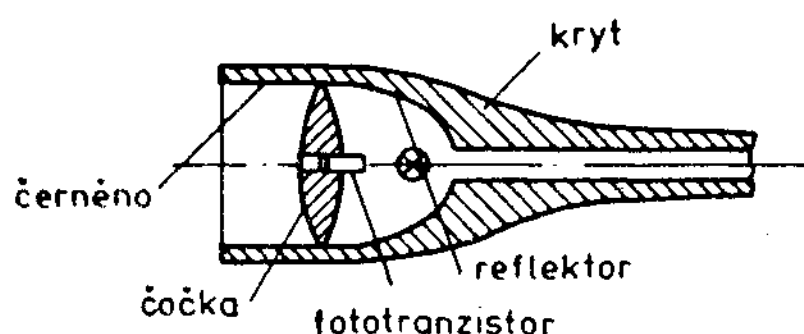
Složitější zapojení, které je na obr. 95b, upravuje i šířku výstupních impulsů. Fototranzistor je připojen k bázi zesilujícího tranzistoru. Dva logické invertory signál tvarově upraví a vazba do emitoru zajistí opět hysterezi obvodu. Člen  $RC$  vytváří spolu s logickým členem NAND obvod, který při zasloužení fototranzistoru generuje impuls s šířkou asi 5  $\mu s$ .

Toto zapojení je tedy vhodné pro připojení ke vstupu čítače.

Na obr. 95c je zesilovač, který podstatně zlepšuje citlivost fotoelektrického snímače. V zapojení je použit lineární integrovaný obvod MAA 145. Citlivost zesilovače a úroveň výstupních impulsů lze nastavit trimry  $R_1$  a  $R_2$ . Celý zesilovač lze zapojit místo fototranzistoru na obr. 95b.

Obvod je vhodný pro reflexní snímače a pro případy, kdy je překlenuta velká vzdálenost mezi zdrojem světla a fototranzistorem.

Jedno z možných konstrukčních řešení snímače je na obr. 96. Vnitřní část krytu je natřena matnou černí. Čočka z organického skla je ve své ose provrtána a v otvoru, který je také vyčerněn, je upevněn fototranzistor. Čočka slouží k usměrnění světla ze světelného zdroje, který se nachází v jejím ohnisku.

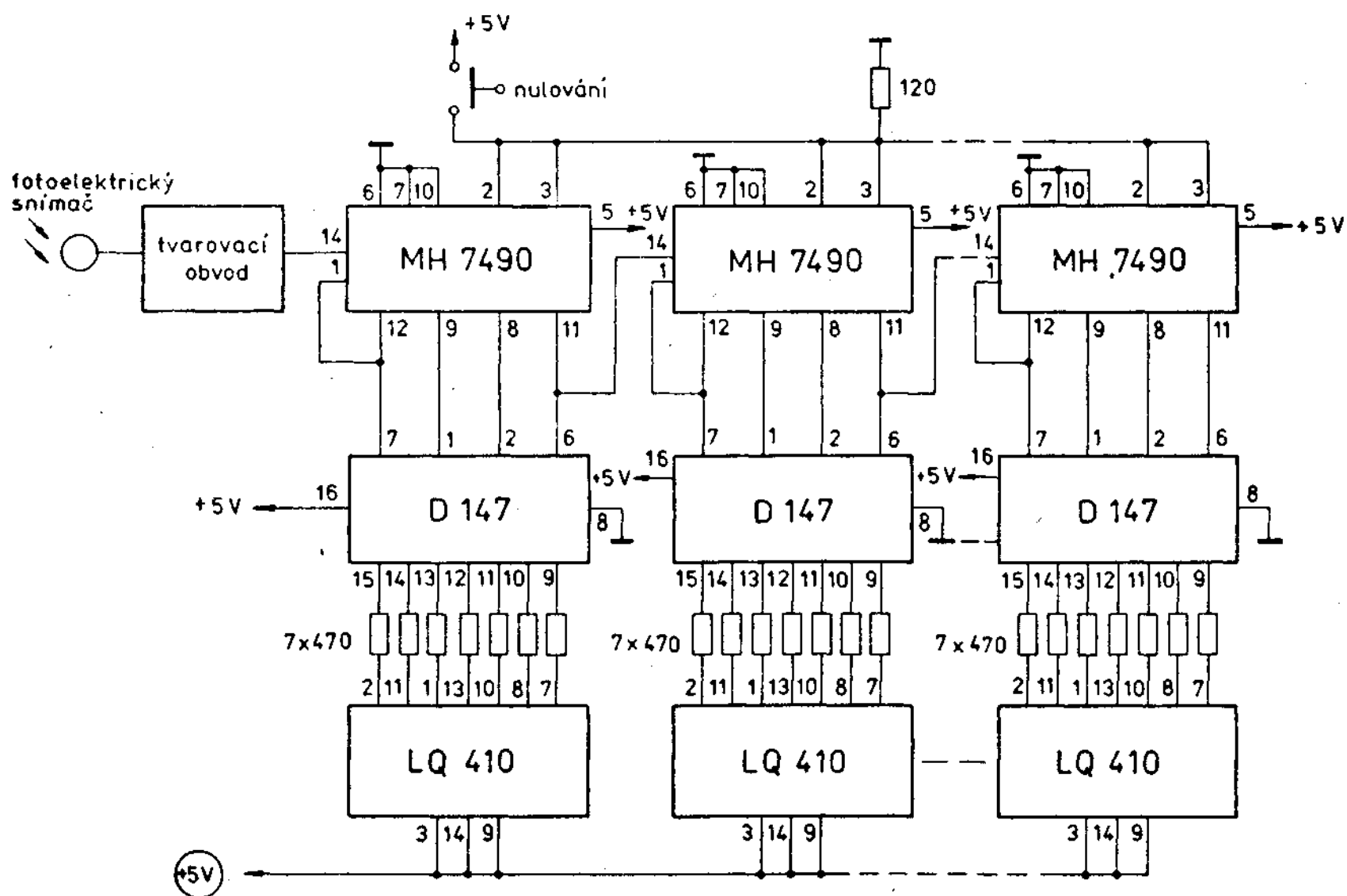


Obr. 96. Konstrukční uspořádání snímače

Možnost využít světlo jiné vlnové délky, než má světlo používané k osvětlení, znamená doplnit optickou část snímače filtry a používat speciální fotonky. Pro amatérskou výrobu je tento způsob méně vhodný.

Fotoelektrický snímač, na který navazuje některý z tvarovacích obvodů podle obr. 95, můžeme připojit přímo k integrovanému čítači typu MH 7490, na který navazují další dekády tohoto čítače a obvody zobrazující stav čítačů. Schéma takového zapojení je na obr. 97.

Obvod lze použít pro počítání předmětů, počítání ujetých kol při závodech modelů, k indikaci počtu záblesků atd. Impulsy z tvarovacího obvodu jsou přivedeny na vstup čítače nejnižší dekády. Stav tohoto čítače je zobra-

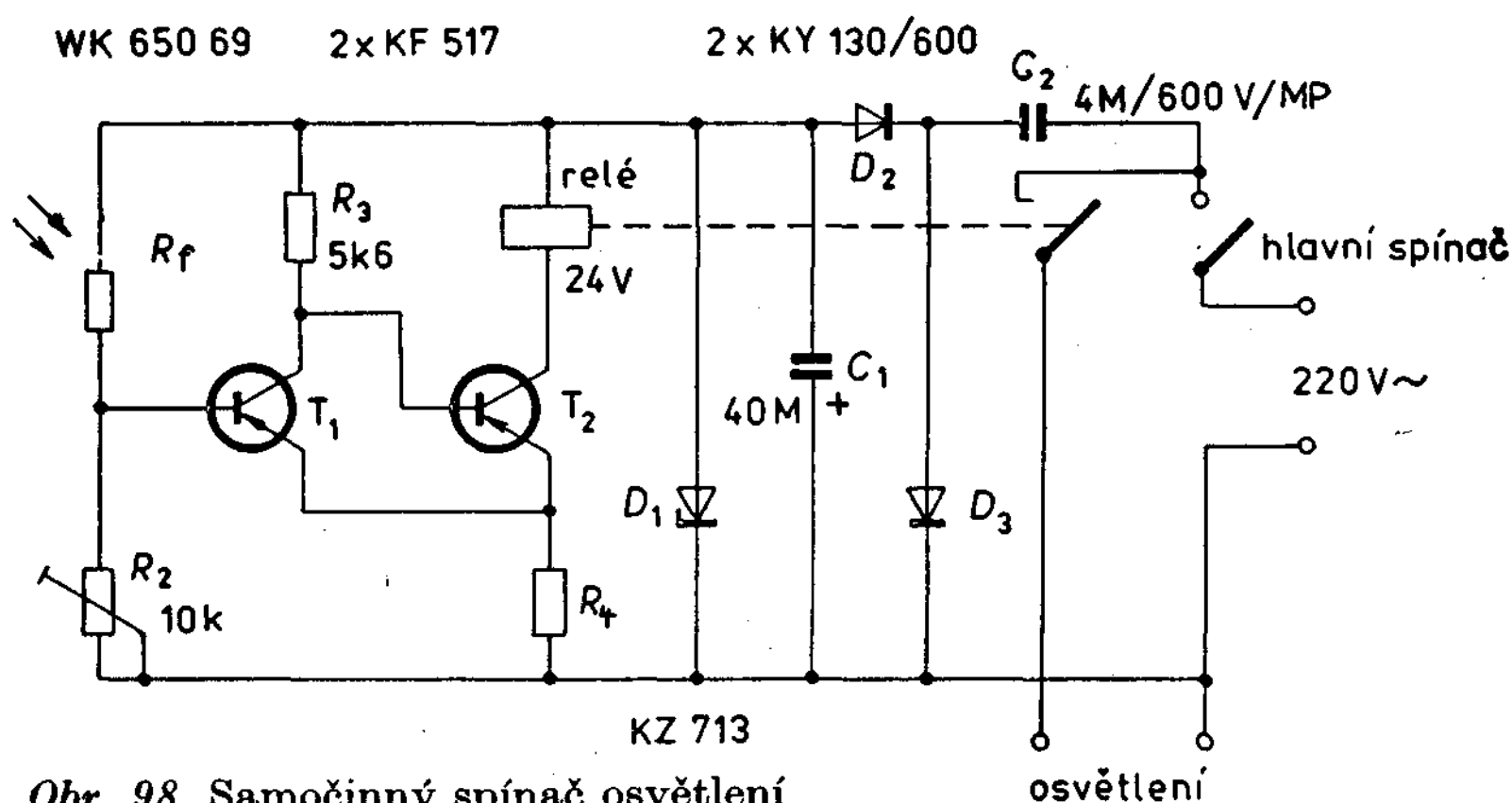


Obr. 97. Obvod pro počítání předmětů

zován sedmisegmentovou zobrazovací jednotkou typu LQ 410, kterou je však nutné připojit přes převodník kódu BCD na kód sedmisegmentových zobrazovacích jednotek typu D 147. Počet potřebných dekád lze libovolně zvětšovat. Úměrně se však také zvětší odebíraný proud ze stabilizovaného zdroje napětí. Jedna dekáda odebírá proud asi 160 mA. Není-li zdroj schopen tento proud dodávat a zachovat si přitom konstantní napětí v rozsahu 4,75 V až 5,25 V, je vhodné napájení obvodů LQ (je uvedeno v kroužku) připojit k nestabilizovanému zdroji napětí 5 V až 10 V. Při stisknutí tlačítka „nulování“ se obsah všech dekád nastaví na nulu.

#### 46. SAMOČINNÝ SPÍNAČ OSVĚTLENÍ

Obvod na obr. 98 samočinně spíná světlo při soumraku. Lze jej použít k osvětlení schodišť, výstražných značek atd.



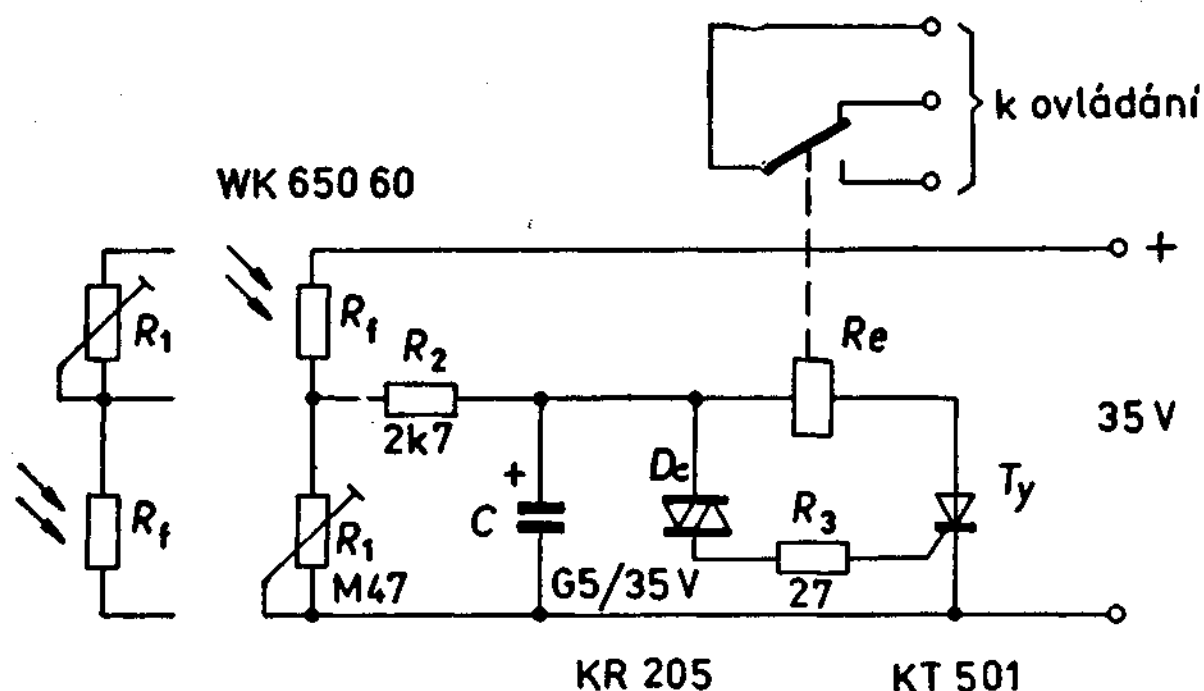
Obr. 98. Samočinný spínač osvětlení

Spínač je napájen přímo ze sítě, bez oddělovacího transformátoru, a je tedy nutné zajistit bezpečnost proti náhodnému dotyku dobrou izolací a umístěním přístroje mimo dosah nepovolané osoby. V napájecí části spínače je použit kondenzátor  $C_2$ , dále jsou v zapojení usměrňovací diody  $D_2$ ,  $D_3$  a dioda  $D_1$  pro stabilizaci usměrněného napětí. Vlastní obvod tvoří fotorezistor  $R_f$  se dvěma tranzistory. V obvodu kolektoru druhého tranzistoru je zapojeno vinutí relé, které spíná obvod osvětlovacích žárovek, poklesne-li okolní osvětlení pod určitou úroveň, kterou můžeme volit proměnným rezistorem  $R_2$ .

#### 47. GENERÁTOR DENNÍCH IMPULSŮ

Často potřebujeme uvést nějaký mechanismus do provozu pouze jednou denně (např. spouštění zálivky pro rostliny nebo domácí květiny, převracení čísel na kalendáři, krmení akvariálních rybek apod.). Uvedeme tedy několik

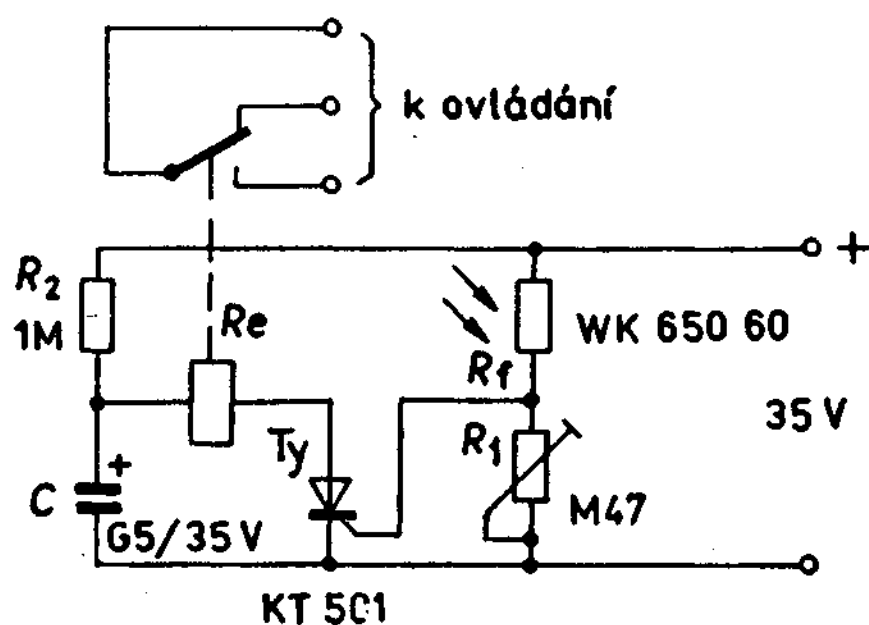
zapojení, která reagují na denní světlo. Jakmile se osvětlení snímače citlivého na světlo zvětší (nebo zmenší), vznikne elektrický impuls, ovládající příslušný mechanismus. Tímto mechanismem může být i elektromotor ovládající dávkovací zařízení nebo pumpu, nebo relé, jehož kontakt spíná časovač. Časovač potom ovládá mechanismus po určitou dobu.



Obr. 99. Generátor denních impulsů s diakem

Pro krmení akvariijních rybek suchým krmivem se osvědčil mechanismus vyrobený ze starého mlýnku na mák. Hřídel mlýnku je poháněna stejnosměrným motorkem s převodem do pomala. Při každém elektrickém impulsu do motorku se natočí hřídel mlýnku o určitý úhel, jehož velikost je určena šířkou tohoto impulsu. Změnou jeho šířky lze tedy měnit velikost dávky krmiva, kterou mlýnek vytlačí. Zásobník tvoří prostor uvnitř mlýnku a zásoba stačí na krmení rybek během dovolené.

Na obr. 99 je zapojení obvodu generátoru, v němž je použit tyristor KT 501. Součástí citlivou na světlo je fotorezistor. Jakmile se kondenzátor  $C$  nabije na napětí, při kterém spíná diak (v rozsahu 22 V až 30 V), přenesse se do řídicí elektrody tyristoru proudový impuls omezený odporem  $R_3$  a tyristor sepne. Okamžik sepnutí je tedy určen napětím na kondenzátoru  $C$



Obr. 100. Jednodušší generátor denních impulsů

a toto napětí závisí na osvětlení rezistoru, který s proměnným rezistorem  $R_1$  tvoří napěťový dělič. Zaměníme-li vzájemně rezistor  $R_1$  a fotorezistor  $R_f$ , dostaneme obvod, který generuje impuls v okamžiku, kdy se osvětlení zmenší pod určitou mez. Mez sepnutí nastavujeme volbou odporu  $R_1$ .

Místo vinutí relé  $Re$  může být samozřejmě přímo zapojen nějaký akční elektromechanický člen. Volbou kapacity kondenzátoru  $C$  lze upravit šířku požadovaného proudového impulsu.

Na obr. 100 je zapojení, které sice nevyniká takovou teplotní stálostí jako předcházející obvod, ale které je značně jednodušší, neboť nepotřebuje diak. Proud z fotorezistoru spíná přímo tyristor po dosažení odpovídající úrovně osvětlení. I u tohoto zapojení lze převrátit činnost záměnou rezistoru  $R_1$  a fotorezistoru  $R_f$ . Místo fotorezistoru lze v obou zapojeních použít fotonku typu KP 101. K napájení opět stačí jednocestně usměrněné napětí bez filtrace. Lze použít transformátor k signální žárovce 220 V/24 V (1,5 až 2 V.A).

#### 48. INDIKÁTOR DÝMU

V protipožární ochraně nachází uplatnění obvod, který reaguje na přítomnost dýmu. Princip lze využít také např. pro automatické spouštění ventilátoru v zakouřených místnostech. K indikaci se využívá odrazu světla v dýmu.

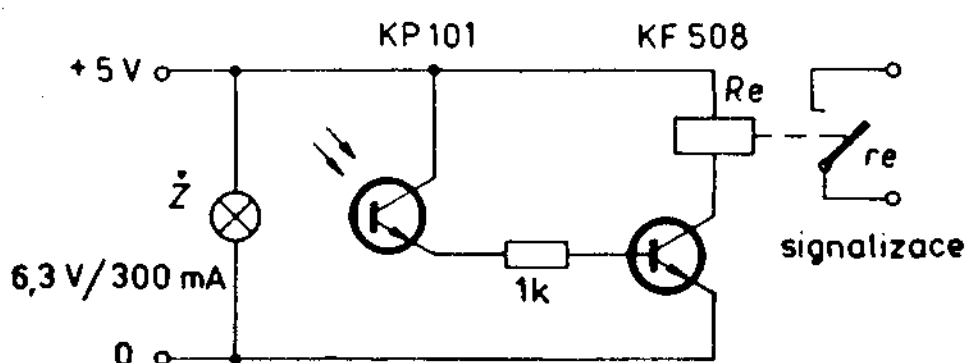
V trubici, jejíž vnitřní stěny jsou zabarveny matovou černí používanou v optice, je umístěna žárovka s reflektorem a čočkou. Dále je v trubici fototranzistor nebo fototyristor, před kterými prochází světlo žárovky, koncentrované čočkou. Trubice je na obou stranách zahnuta nebo je opatřena světelným labyrintem, aby okolní světlo nepůsobilo rušivě na obvod. Výměna vzduchu uvnitř trubice je zajišťována přirozeným prouděním nebo malým ventilátorem.

Dostane-li se do trubice dým, odrazí se světlo, které dosud pronikalo čirým prostředím a bylo pohlcováno stěnami, a signál z fototranzistoru uvede v činnost signalizační zařízení. Pro větší životnost je výhodné žárovku podžhavit a její činnost trvale indikovat kontrolní žárovkou zapojenou v sérii a umístěnou vně trubice. Zapojení je na obr. 101.

#### 49. GENERÁTOR KMITOČTU ŘÍZENÝ SVĚTLEM

Pro několik účelů lze využít tónový generátor, jehož kmitočet je řízen světlem. Jedním z možných použití je zvuková signalizace blesků, jiným je např. hlídací zařízení. Nejzajímavější je využití přístroje ve funkci jednoduchého radaru pro nevidomé. V kombinaci se světelným zdrojem lze (po určitém zacvičení) identifikovat velikost i vzdálenost předmětů ve tmě, a radar tak těmto osobám umožní orientaci a bezpečný pohyb. Přitom je zapojení značně jednoduché. Schéma je na obr. 102a. Časovací obvod typu NE 555 pracuje jako astabilní multivibrátor, na který je přes transformátor vázán reproduktor nebo sluchátka. Kmitočet multivibrátoru je určen od-

pory rezistorů  $R_1$  a  $R_3$ , kapacitou kondenzátoru  $C$  a osvětlením fotorezistoru. Ve tmě má fotorezistor odpor 1 M $\Omega$  až 10 M $\Omega$ , což odpovídá kmitočtu generátoru několika hertzů. Tento kmitočet se po osvětlení fotorezistoru zvětší přibližně až na 6,5 kHz, neboť odpor tohoto fotorezistoru se zmenší až na asi 100  $\Omega$ . Kmitočet je od určitého osvětlení určen už jen vlastnostmi součástek  $R_1$ ,  $R_3$  a  $C$ . Obvod odebírá ze zdroje 9 V proud v závislosti na kmitočtu, v rozsahu 4 mA až 12 mA. Je zvláště citlivý při malém osvětlení a na krátké světelné záblesky reaguje krátkodobým zvětšením kmitočtu tónu reproduktoru.

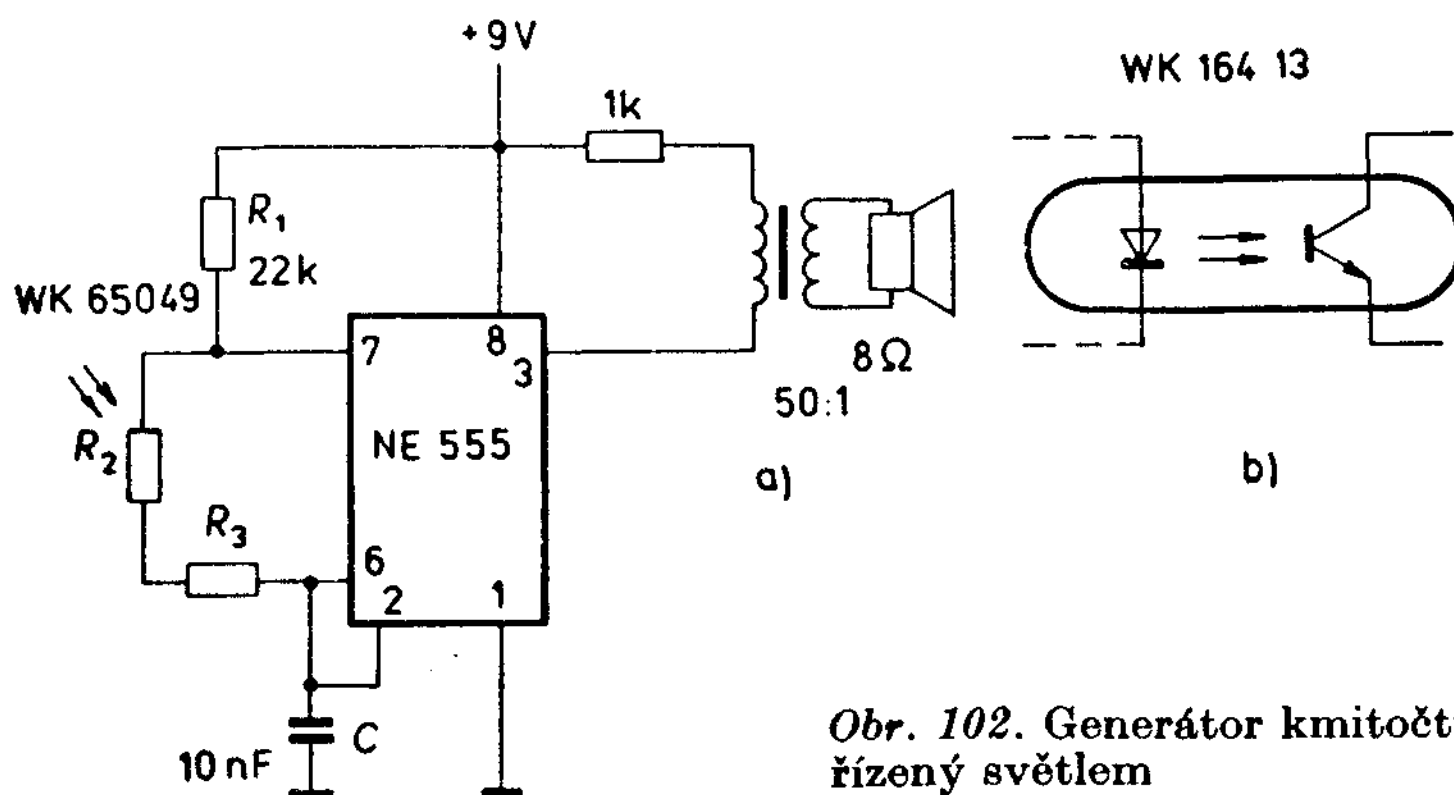


Obr. 101. Indikátor dýmu s fototranzistorem

Fotorezistor umístíme na dno trubičky s průměrem fotorezistoru a délkou asi 10 cm až 15 cm. Vnitřek této trubičky je vyčerněn optickou matnou černí a trubička je připevněna ke svítilně, kterou se osvětluje potřebný prostor. Lze použít běžnou bateriovou svítilnu. Celý přístroj lze napájet ze dvou plochých baterií, je však nutné brát v úvahu závislost výsledného tónu na stavu vybití baterií. Lépe je použít stabilizovaný zdroj jak pro osvětlovač, tak pro napájení generátoru.

Místo transformátoru lze použít optoelektrický spojovací člen (obr. 102b), a získáme tak galvanicky oddělený světelný snímač, např. pro účely měření (telemetrii).

Připojíme-li výstupní impulsy ze snímače k čítači a využijeme-li pouze část pracovní oblasti fotorezistoru, kde závislost jeho odporu na osvětlení je lineární, vytvoříme integrátor vhodný např. k určování expozice.



Obr. 102. Generátor kmitočtu řízený světlem

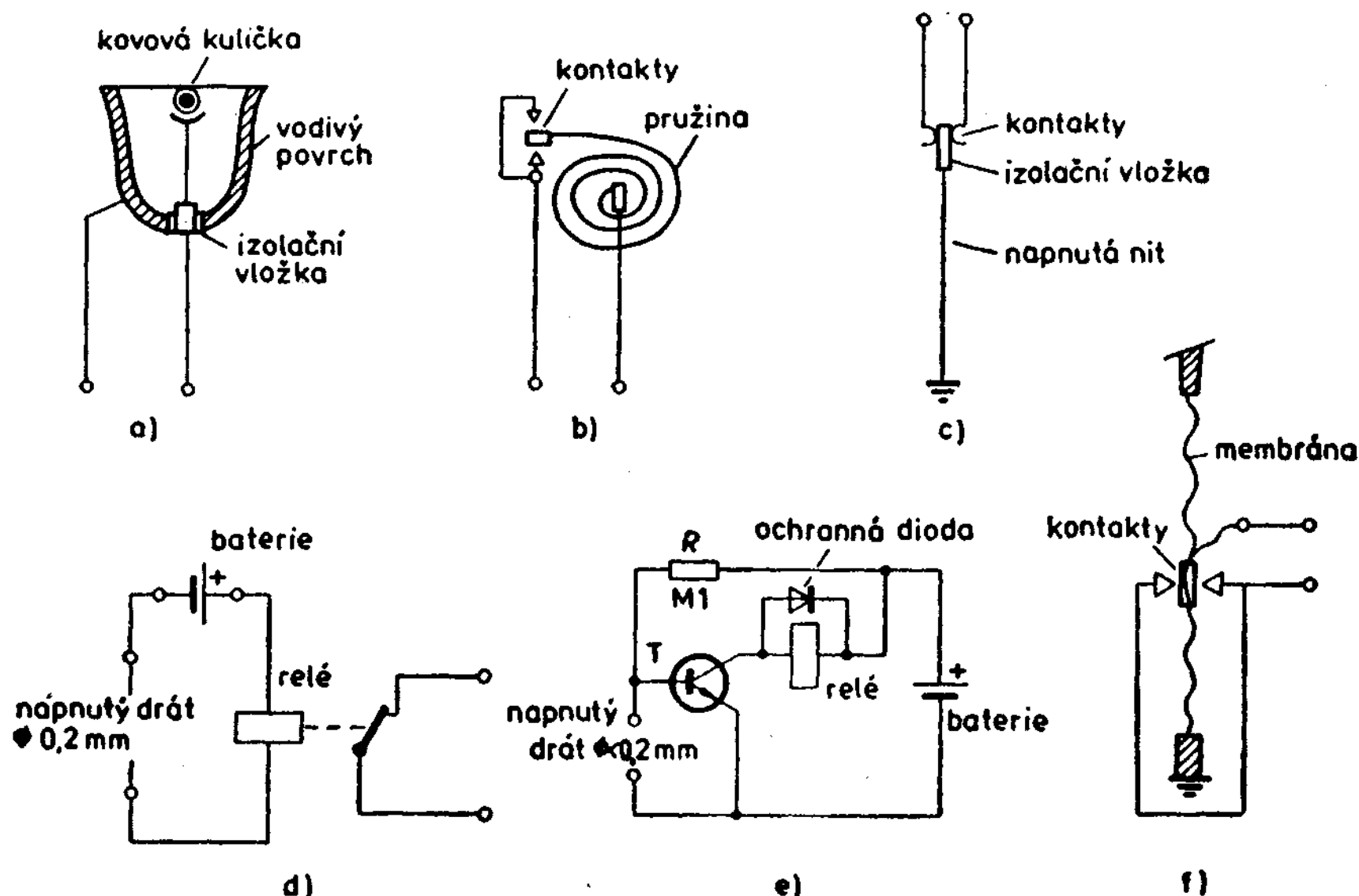


## VI. Elektronická zabezpečovací zařízení

### 50. ZABEZPEČOVACÍ ZAŘÍZENÍ PROTI VLOUPÁNÍ

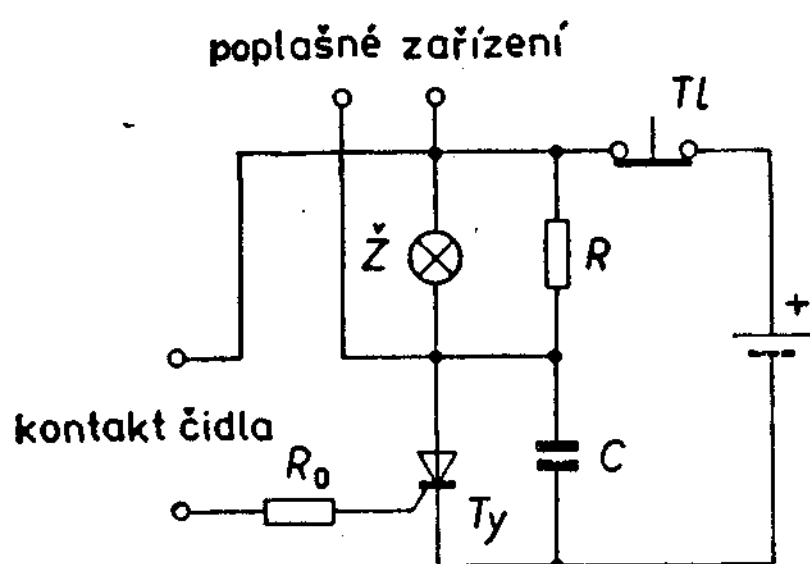
Zabezpečit nějaký objekt proti vloupání elektronickým zařízením není jednoduché. Cvičeného hlídačského psa lze nahradit různými snímači reagujícími na chvění, dotyk, zvuk nebo přerušení světelného paprsku, zvukovými efekty můžeme nahradit i štěkotem psa, ale vyceněné zuby a řemen, který se může co chvíli přetrhnout, lze nahradit těžko. Zákon totiž nedovoluje ohrozit zdraví pachatele a pokud světelné nebo zvukové signály nepřivolají pomoc dříve, než zdroje těchto signálů stačí být poškozeny nebo odpojeny, mine se činnost zabezpečovacího zařízení účinkem.

Známe případ, kdy se majitel chaty rozhodl případného zloděje fotografovat samočinně spouštěným fotoaparát s bleskem z mříží okénka chaty. Majitel byl zlodějem nejen připraven o fotoaparát s příslušenstvím, ale v hrůze před dopadením mu zloděj málem zbořil chatu, aby se k fotoaparátu dostal. Zabezpečovací zařízení má tedy smysl jen tehdy, je-li schopno přivolat účinnou pomoc.

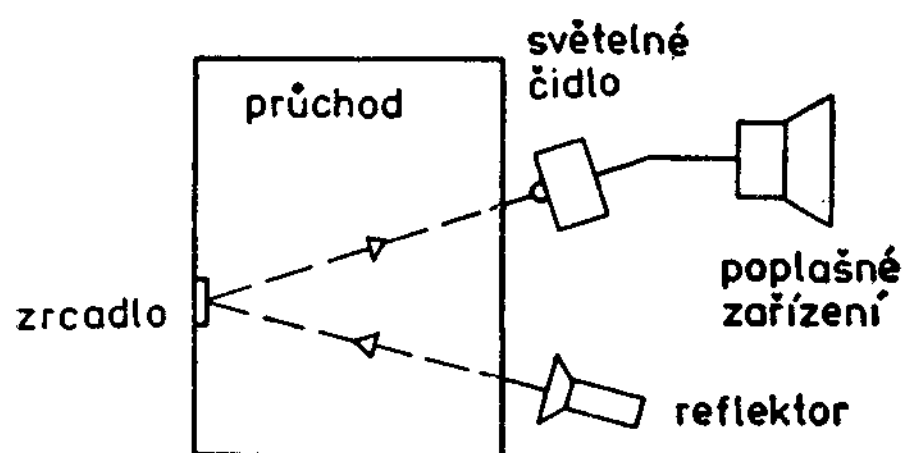


Obr. 103. Různé principy spínačů

Nejjednodušší zařízení využívají sepnutí mechanického kontaktu, dotkne-li se zloděj určitého předmětu. Sem patří dveřní, okenní nebo nášlapné kontakty, kontakty spínané chvěním atd. Mechanické uspořádání závisí na fantazii a schopnostech tvůrce a nebudeme se zde jejich podrobným popisem zabývat. Několik možností jejich realizace je na obr. 103. Na obr. 103a je zařízení, které sepne kontakt, spadne-li kovová kulička do vhodně upraveného trychtýře. Tento spínač lze umístit na předmětech, které jsou pro pachatele zvláště lákavé nebo které mu překáží v pohybu a musí jimi pohnout.



Obr. 104. Trvalé spínání obvodu s tyristorem



Obr. 105. Hlídní světelným paprskem

Na obr. 103b je spínač, který rovněž reaguje na pohyb, ale po určité době se pružina uklidní; pokud pohyb ustane, kontakt se opět rozpojí. Sepnutí můžeme použít k trvalé signalizaci nebo jen k akustickému nebo optickému varování při dotyku.

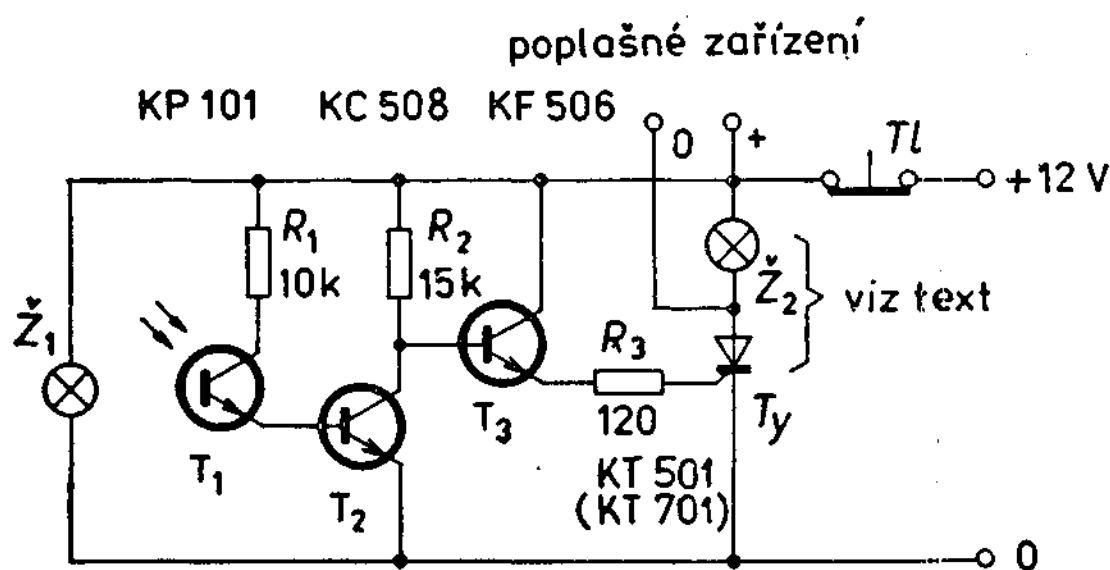
Velmi účinné jsou spínače využívající napjaté vlákno ve výšce kolen až pasu dospělé osoby. Vlákna lze za šera stěží postřehnout. Na obr. 103c je znázorněn způsob, při němž tah vlákna uvolňuje izolační vložku mezi kontakty spínače. Způsob podle obr. 103d využívá tenkého vodivého drátu, kterým v klidu prochází proud potřebný k přidržení kotvy malého relé nebo k uzavření tranzistoru (obr. 103e). Po přerušení drátu se uvede v činnost poplašné zařízení. Spínač podle obr. 103f využívá pro sepnutí kontaktu rozechvění membrány např. zvukem.

U všech uvedených mechanických snímačů se zapínají elektrické kontakty. Takto lze ovládat další spínací prvek, který uvede v činnost poplašné zařízení. Je to důležité proto, že při poplachu se vetřelec snaží zničit viditelné části poplašného obvodu. Je tedy nutné umístit další spínač a jeho obvody na skryté místo, stejně tak jako baterii napájející celé poplašné zařízení.

Pro trvalé sepnutí celého poplašného zařízení je výhodné použít zapojení s tyristorem (obr. 104). Tyristor sepne při prvním doteku kontaktů mechanického čidla a zůstane sepnut, dokud nestiskneme skryté tlačítko Tl. Po tuto dobu je poplašné zařízení v činnosti. Má-li poplašné zařízení indukční

charakter, může se stát, že po zakmitání proudu tyristor opět rozepne a poplach se přeruší. Tentýž případ může nastat, obsahuje-li poplašné zařízení přerušovač (např. automobilová houkačka). Proto je nutné doplnit obvod tyristoru další součástkou (např. žárovkou, rezistorem nebo kondenzátorem), které tomuto přerušení proudu zabrání. Volba těchto součástek závisí na charakteru zátěže.

Na obr. 105 je základní schéma hlídacího zařízení, které využívá světelný paprsek. Světelný paprsek prochází oblastí, v níž by se mohla nežádoucí osoba pohybovat. Chceme-li překlenout světlem delší vzdálenosti, neobejdeme se bez použití různých optických zařízení (reflektorů, čoček, tubusů apod.). Můžeme využít i takové vlnové délky paprsků, na které není lidské oko citlivé. Proto je nutné doplnit část reflektoru žárovky potřebnými filtry nebo použít jiný zdroj. Takovým zdrojem záření mohou být např. diody GaAs. Firma Siemens vyrábí diody LD 241, se kterými lze, (při zajištění vhodného provozu) překlenout vzdálenost i desítek metrů.



Obr. 106. Světelné čidlo

Jako světelné čidlo lze použít zapojení na obr. 106. Fototranzistor  $T_1$  je osvětlován světelným paprskem. Zdroj světla musí mít dostatečný výkon, aby proud procházející fototranzistorem otevřel tranzistor  $T_2$ . Tranzistor  $T_3$  pracuje jako emitorový sledovač, který ovládá řídicí elektrodu tyristoru  $T_y$ . V okamžiku přerušení světelného paprsku se značně zmenší velikost proudu, který prochází fototranzistorem  $T_1$  (ve tmě prochází proud menší než 100 nA) a tranzistor  $T_2$  přechází do nevodivého stavu. Přes rezistor  $R_2$  se otevírá tranzistor  $T_3$  a spíná tyristor. V obvodu anody tyristoru je zapojeno relé, spínající poplašné zařízení, nebo přímo obvod poplašného zařízení. Aby nedocházelo k samovolnému rozpojení tyristoru vlivem indukčního charakteru zátěže (relé nebo houkačka), je paralelně k této zátěži připojena žárovka  $Z_2$ . Typ tyristoru volíme podle zátěže. Pro běžná relé a dále popsaná akustická zařízení stačí typ KT 501. Pro automobilovou houkačku volíme typ KT 701. Podle velikosti nejmenšího přídržného proudu tyristoru je také nutné volit typ žárovky  $Z_2$ . Přídržný proud pro tyristor KT 501 je 17 mA a pro tyristor typu KT 701 50 mA. Vzhledem k tomu, že přerušení vlákna žárovky by mělo za následek selhání přístroje, volíme žárovku pro větší napětí nebo použijeme drátový rezistor.

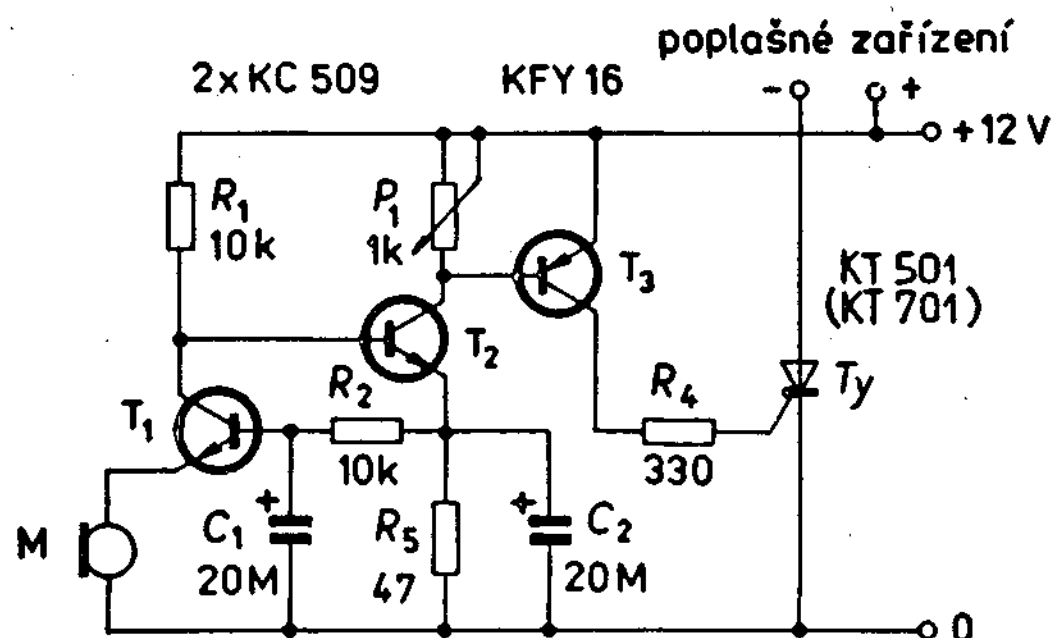
Ke zjištění přítomnosti osoby v objektu lze také použít citlivý mikrofon se zesilovačem, který spíná poplašné zařízení. Předpokladem je možnost nastavit optimální citlivost. Málokdy lze však určit maximální hladinu okolního hluku, při kterém ještě nechceme uvést poplašné zařízení do činnosti. Hluk, který vydávají letadla nebo nákladní automobily vezoucí panely kolem vašeho domu, totiž nezpůsobí ani nejnešikovnější lupič.

Na obr. 107 je schéma obvodu citlivého na zvuk. Jako mikrofon lze použít i reproduktor s větší impedancí. Tranzistory  $T_1$  a  $T_2$  tvoří střídavý zesilovač pro mikrofon, jehož celkovou citlivost lze nastavit potenciometrem  $P_1$  v kolektoru druhého tranzistoru. Tranzistor  $T_3$  zde působí jako spínač pro tyristor  $T_y$ . V obvodu tyristoru je zapojeno poplašné zařízení.

Zesilovač s tranzistory  $T_1$  a  $T_2$  má dobrou teplotní stabilitu, zavedenou stejnosměrnou vazbou. Jakmile zesílený střídavý signál z mikrofonu vyvolá na odporu potenciometru  $P_1$  napětí, které stačí k otevření tranzistoru  $T_3$ , sepne tyristor  $T_y$ .

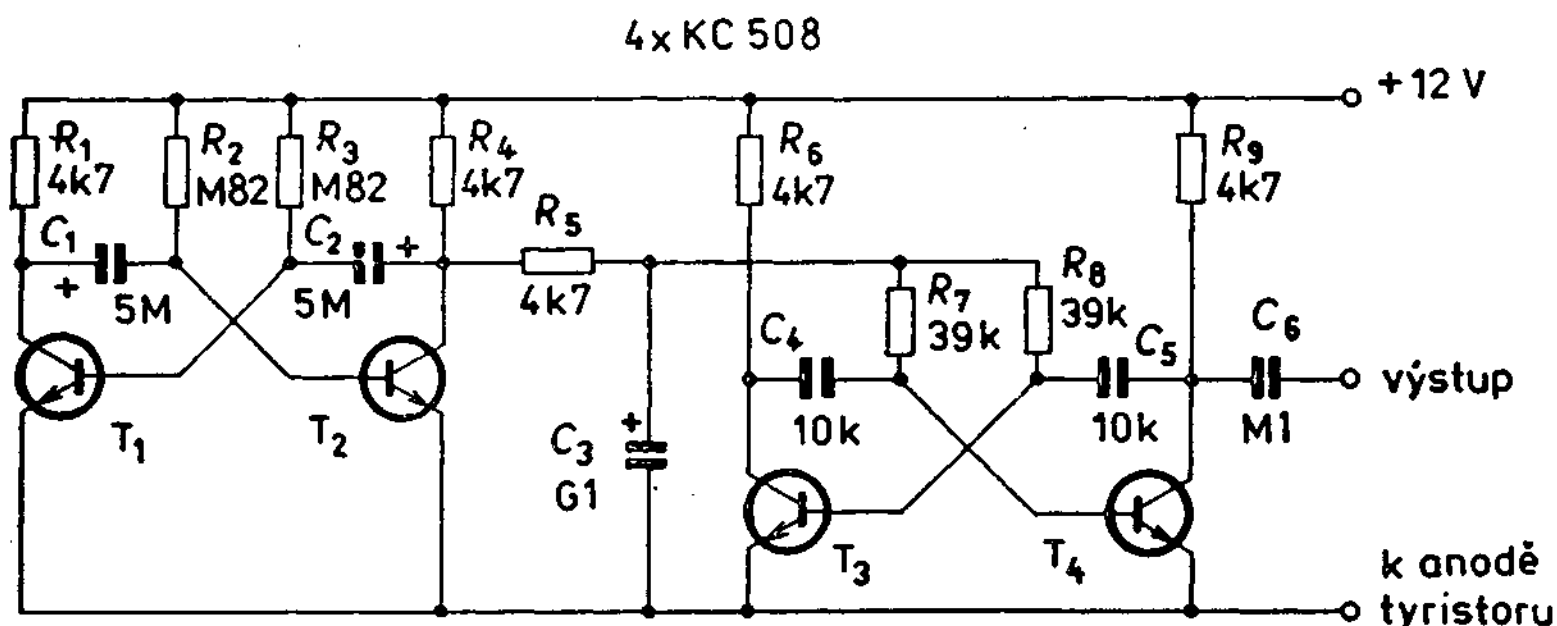
Od zvukového poplašného zařízení obvykle požadujeme, aby zdroj zvuku byl co nejhlasitější a aby zvuk působil jak na vetřelce, tak na okolí, od kterého očekáváme pomoc. Lze použít různé sirény, automobilové houkačky nebo tónové generátory s dostatečně výkonnými zesilovači a reproduktory. K jejich napájení je nutný výkonný zdroj, nezávislý na síťovém napětí (které lze snadno přerušit, a celé poplašné zařízení tak vyřadit z činnosti). Totéž samozřejmě platí o napájení zbývajících obvodů poplašného zařízení. Nejvhodnější je použít akumulátory, které se trvale dobíjejí ze síťového rozvodu nebo (v místech bez síťového rozvodu) např. z větrné elektrárny. Můžeme také kombinovat elektronické hlídání s akustickým zařízením, které je poháněno stlačeným vzduchem z tlakové nádoby, která se např. prodává k hustění automobilových pneumatik.

Na obr. 108 je obvod, který generuje zvuk podobný zvuku mechanické sirény. Obvod obsahuje dva multivibrátory, které kmitají na odlišných kmitočtech. První má kmitočet asi 0,5 Hz ( $T_1$  a  $T_2$ ). Z kolektoru tranzistoru  $T_2$  je řízen kmitočet druhého multivibrátoru. Aby byla změna kmitočtu plynulá, je obvod doplněn integračním členem tvořeným rezistorem  $R_5$

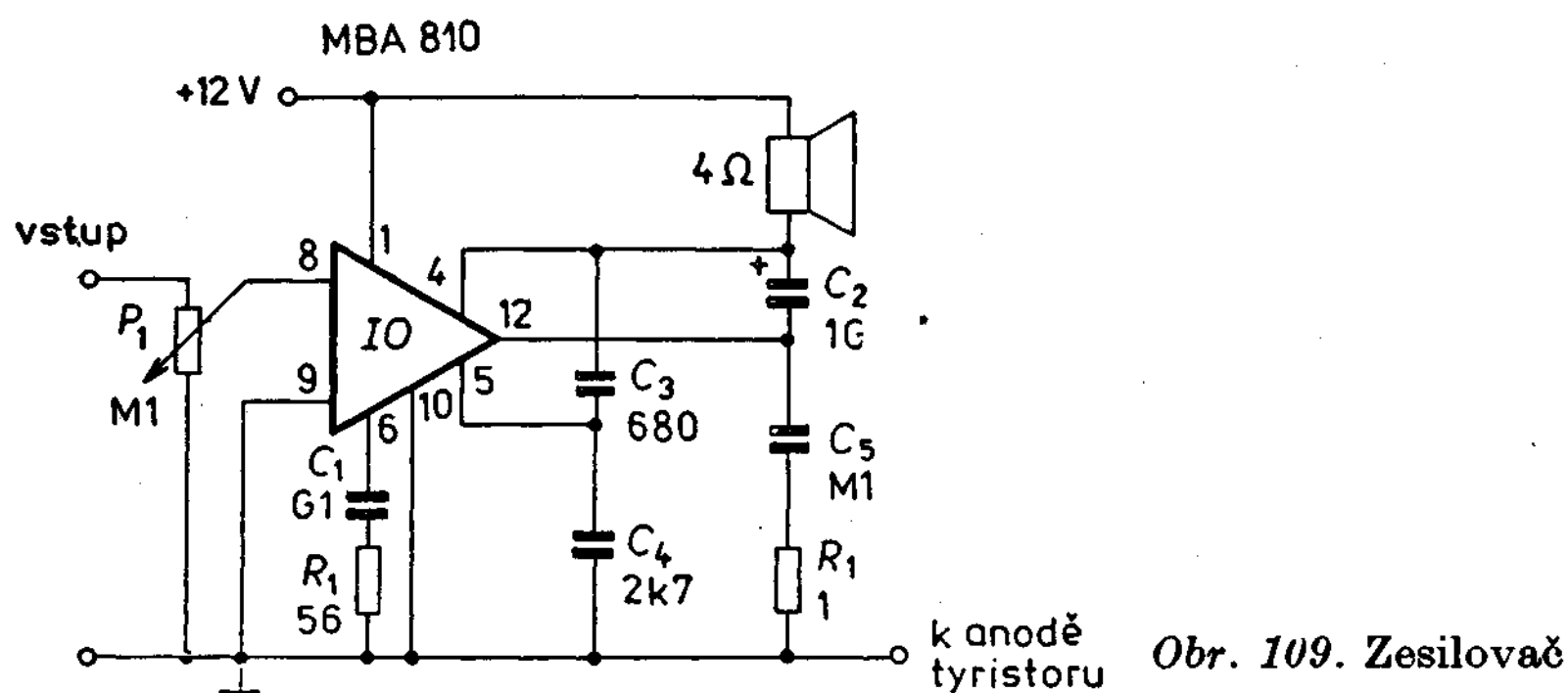


Obr. 107. Akustické čidlo

a kondenzátorem  $C_3$ . Je-li na kondenzátoru nižší napětí, kmitá multivibrátor s tranzistory  $T_3$  a  $T_4$  s nižším kmitočtem. Se zvyšujícím se napětím se kmitočet zvyšuje. Z výstupu je řízen výkonový zesilovač pro reproduktor; zesilovač je osazen integrovaným obvodem typu MBA 810. Výstupní výkon zesilovače je asi 5 W. Potenciometrem  $P_1$  (obr. 109) nastavíme výkon tak, aby zesilovač dosahoval největšího možného výkonu bez zkreslení. Celý ob-



Obr. 108. Generátor zvuku sirény

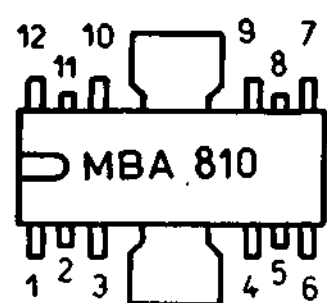


Obr. 109. Zesilovač

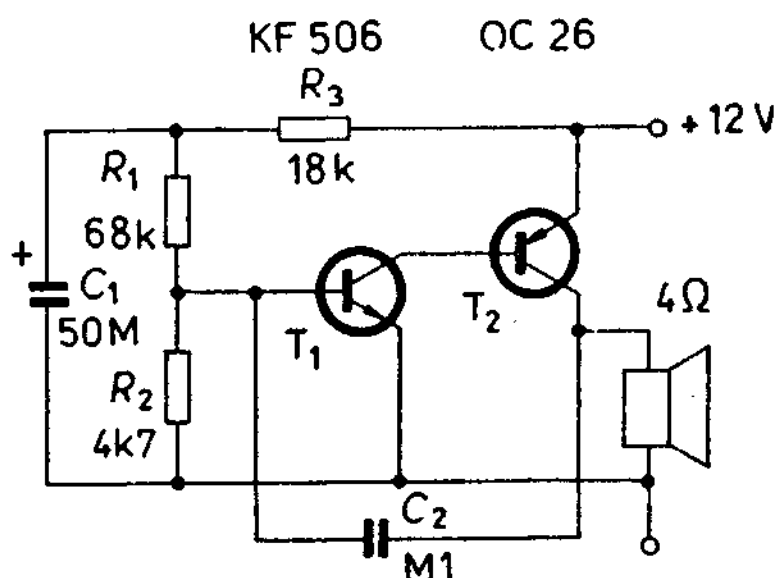
vod včetně výkonového zesilovače je připojen do obvodu tyristoru z obr. 107. Tyristor Ty typu KT 701 musí být opatřen chladičem, neboť procházející proud je asi 0,5 A, zatímco tyristor KT 501 má bez chlazení mezní proud 0,4 A. Zapojení vývodů integrovaného obvodu MBA 810 je na obr. 110.

Jednodušší zapojení sirény je na obr. 111. Toto zapojení využívá kombinace tranzistorů typu NPN a PNP. Zvuk nemá periodický charakter. Při poplachu začne reproduktor houkat nízkým tónem, který se zvyšuje a po několika sekundách se ustálí. Zapojení lze napájet ze dvou plochých baterií. Klidový proud tohoto obvodu je asi 2 mA. Při ustálení kmitočtu signálu se proud zvětší asi na 20 mA při napájecím napětí 12 V a s reproduktorem

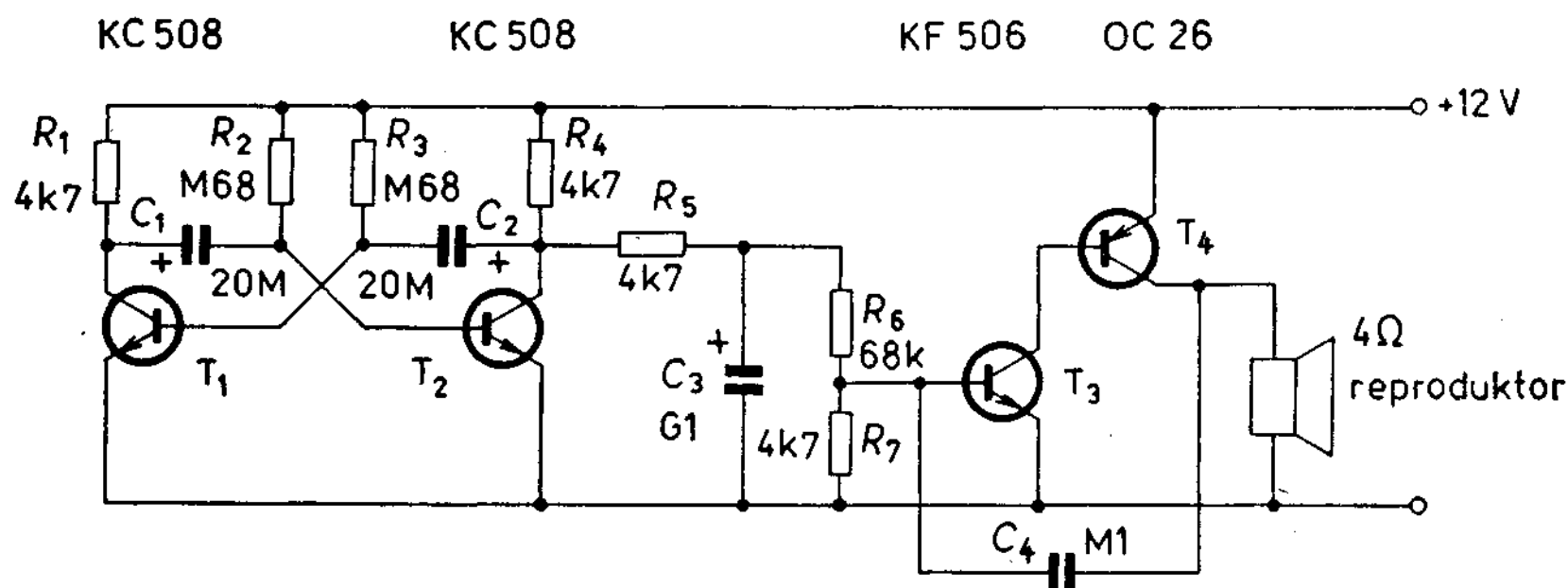
s impedancí  $4\ \Omega$ . Přestože střední hodnota odebíraného proudu je poměrně malá, nedoporučujeme použít místo tranzistoru  $T_2$  tranzistor s menším kolektorovým ztrátovým výkonem, neboť špičkový proud je značný. Zvuk je slyšet daleko. Nechceme-li použít výkonový zesilovač MBA 810, lze oba uvedené způsoby kombinovat. Zapojení je na obr. 112. Dosáhneme tak periodického zvuku sirény, neboť tranzistor  $T_3$  řídíme periodickým napětím z multivibrátoru ( $T_1$ ,  $T_2$ ).



Obr. 110. Zapojení vývodů integrovaného obvodu MBA 810



Obr. 111. Jednodušší zapojení sirény



Obr. 112. Zapojení sirény

## 51. ELEKTRONICKÉ ZÁMKY

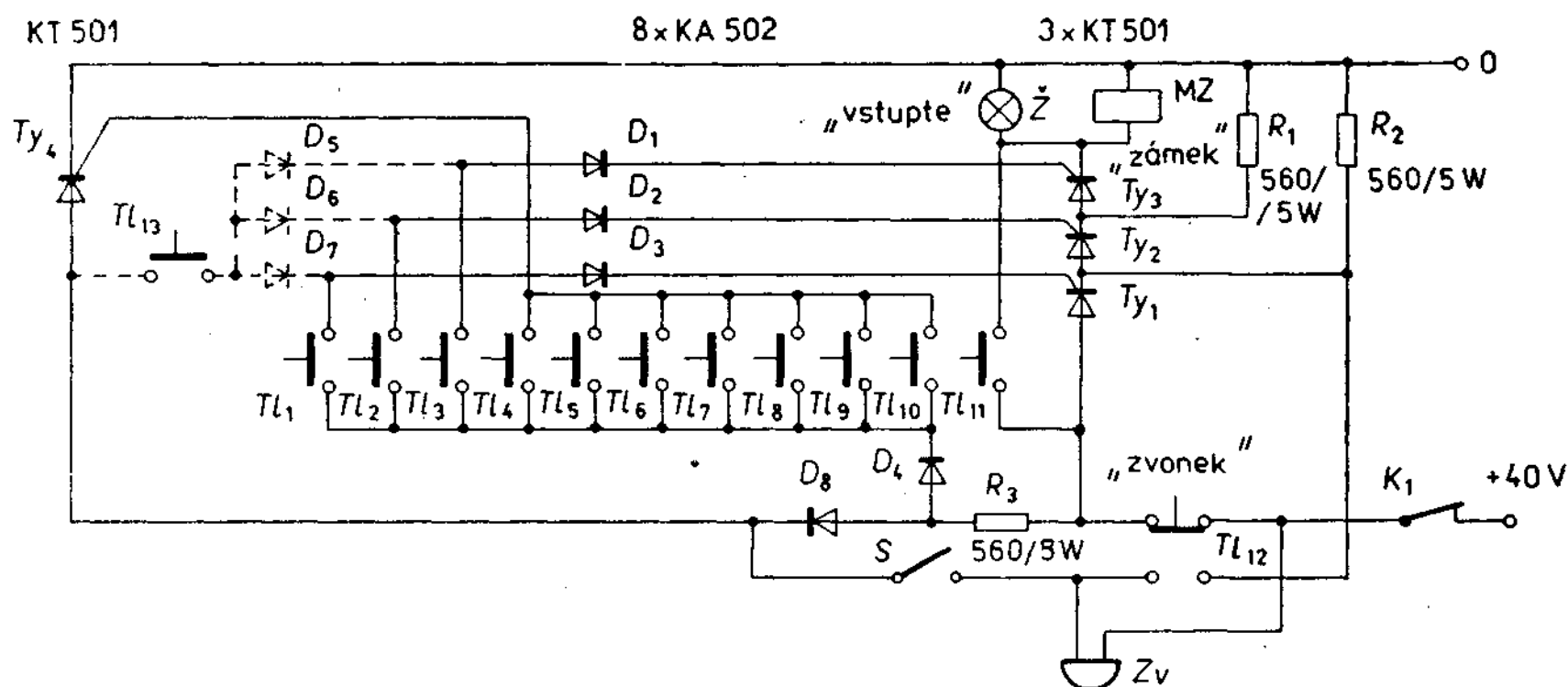
Pod tímto pojmem rozumíme elektronické obvody, které nahrazují mechanický zámek. Tento zámek se otvírá (odblokuje) elektronickou cestou, např. stisknutím správných tlačítek nebo vytočením správného čísla na číselnici. Přitom je nutné zabránit tomu, aby nepovolaná osoba měla možnost zkoušet kombinace zámku tak dlouho, až se jí podaří zámek otevřít.

U většiny těchto zámků se obvykle používají nějaké paměťové prvky, které registrují postupné tisknutí tlačítek s čísly a při omylu v jejich posloupnosti uvedou v činnost signalizační zařízení. V dalším textu popíšeme

čtyři typy číselných elektronických zámků ovládaných tlačítky, z nichž první dva využívají jako paměťový prvek tyristory, třetí kondenzátory a čtvrtý klopné obvody.

### Zámky s tyristory

Obvod zámku je na obr. 113. Kódem k otevření tohoto zámku je číslo 123. Tlačítko  $Tl_1$  odpovídá číslici 1,  $Tl_2$  číslici 2 atd. Po stisknutí tlačítka  $Tl_1$  sepne tyristor  $Ty_1$ , protože se na jeho řídicí elektrodu dostane proud z obvodu kladný pól napájecího napětí,  $R_3$ ,  $D_4$ ,  $Tl_4$ ,  $D_3$ . Po stisknutí tlačítka  $Tl_2$  spíná tyristor  $Ty_2$ , protože tyristor  $Ty_1$  je i po rozpojení tlačítka sepnut přes rezistor  $R_2$ . Také tyristor je sepnut i po rozpojení tlačítka a proud obou



Obr. 113. Zámek s tyristory

tyristorů se uzavírá v obvodu kladný pól napájecího napětí,  $Ty_1$ ,  $Ty_2$ ,  $R_1$ , 0. Stiskneme-li dále ještě tlačítko  $Tl_3$ , uzavře se obvod, v němž je i vinutí elektrického zámku MZ. Zámek přitáhne kotvičku západky a otevře se.

Pořadí jednotlivých tlačítek samozřejmě neodpovídá pořadí čísel kódu. Stiskneme-li všechna správná tlačítka současně, zámek se otevře. Stiskneme-li jiná tlačítka nebo tlačítka v nesprávném pořadí, zůstane zámek uzavřen. Po otevření dveří se rozpojí dveřní kontakt  $K_1$  a v obvodu tyristorů přestane procházet proud. Tyristory se uvedou do nevodivého stavu a po zavření dveří je zámek připraven k další činnosti. Je-li stisknuto nesprávné tlačítko, tj. jedno z tlačítek  $Tl_4$  až  $Tl_{10}$ , sepne tyristor  $Ty_4$ . Tento tyristor blokuje činnost ostatních tlačítek, neboť napětí na společném konci tlačítek  $Tl_1$  až  $Tl_{10}$  se zmenší na nulu. Dále již nemůžeme sepnout žádný z tyristorů  $Ty_1$  až  $Ty_3$ . Totéž se stane při současném stisknutí všech tlačítek najednou. Tyristor  $Ty_4$  se uvede do nevodivého stavu až po stisknutí tlačítka „zvonek“. Potom, je-li sepnut spínač S, začne zvonek i při nesprávné manipulaci s tlačítky. Sepne-li totiž tyristor  $Ty_4$ , bude procházet proud nejen rezistorem  $R_3$  a diodou  $D_8$ , ale i paralelním zvonkem  $Zv$ . Protože zvonek  $Zv$  je stejnosměrný zvonek s přerušovačem, zůstává po uvolnění nesprávně



stisknutého tlačítka uzavřen obvod tyristoru  $Ty_4$  (přes rezistor) i v okamžiku přerušení přerušovačem. Po stisknutí tlačítka „zvonek“ se obvod přeruší a tyristor  $Ty_4$  se zkratuje. Po uvolnění tlačítka již zvonek nezvoní. Osoba, která neznala kód, je tedy „ohlášena“.

Může se stát, že se zámkem bylo špatně manipulováno, avšak zvonek nezvoní. Stane se to tehdy, byla-li stisknuta správná tlačítka, ale v nesprávném pořadí. Budou-li potom stisknuta tlačítka ve správném pořadí, zůstane činnost zámku zachována. Je-li spínač S rozepnut (nechce-li být obsluha obtěžována četnými zájemci experimentujícími s tlačítky), nerozezná se zvonek po sepnutí nesprávného tlačítka, avšak tyristor  $Ty_4$  je sepnut. Když se nepovede osobě znající kód otevřít zámek, musí na krátký okamžik stisknout tlačítko „zvonek“ (tím uvede obvod do původního stavu) a pokusit se o štěstí znovu.

Diody  $D_1$  až  $D_4$  chrání řídící elektrody tyristorů před zničením nesprávnou manipulací. Závěrné napětí tyristorů mezi katodou a řídící elektrodou bývá totiž asi 6 V. Po překročení tohoto napětí se polovodičový přechod zničí. Je-li např. stisknuto tlačítko  $Tl_1$ , sepne tyristor  $Ty_1$  a na jeho katodě je téměř plné napětí zdroje. Stiskneme-li potom některé z nesprávných tlačítek, sepne  $Ty_4$  a na společném vodiči tlačítek  $Tl_1$  až  $Tl_{10}$  je napětí záporného pólu zdroje. Po opětovném stisknutí tlačítka  $Tl_1$  by se toto napětí dostalo na řídící elektrodu tyristoru  $Ty_1$  a tyristor by se zničil.

Paralelně k elektromagnetu zámku je zapojena žárovka s nápisem „vstupte“. Tlačítko  $Tl_{11}$  umožňuje otevřít zámek z místa obsluhy. Toto tlačítko musí být tisknuto tak dlouho, dokud se dveře neotevřou. Jeho obvod lze nahradit čárkovaně kresleným zapojením, které se skládá z tlačítka  $Tl_{13}$  a z diod  $D_5$  až  $D_7$ . Toto zapojení umožňuje obsluze stisknout pouze krátce tlačítko  $Tl_{13}$  otevírající dveře a tyristory podrží magnet zámku sepnutý tak dlouho, dokud není stisknut kontakt. Po celou dobu svítí také nápis „vstupte“.

Ovládací panel zámku je řešen tak, že vedle dveří je na panelu umístěna žárovka s nápisem „vstupte“ a tlačítka  $Tl_1$  až  $Tl_{10}$  a  $Tl_{12}$ . Celý elektronický zámek je upevněn šrouby z druhé strany dveří. Šrouby procházejí zdí, a není tedy možný zásah do obvodů nepovolanou osobou. Tlačítek může být libovolné množství a je výhodné jednotlivá tlačítka připojit ke svorkovnici, na níž lze přepájením (nebo přeshroubováním) čas od času změnit kód.

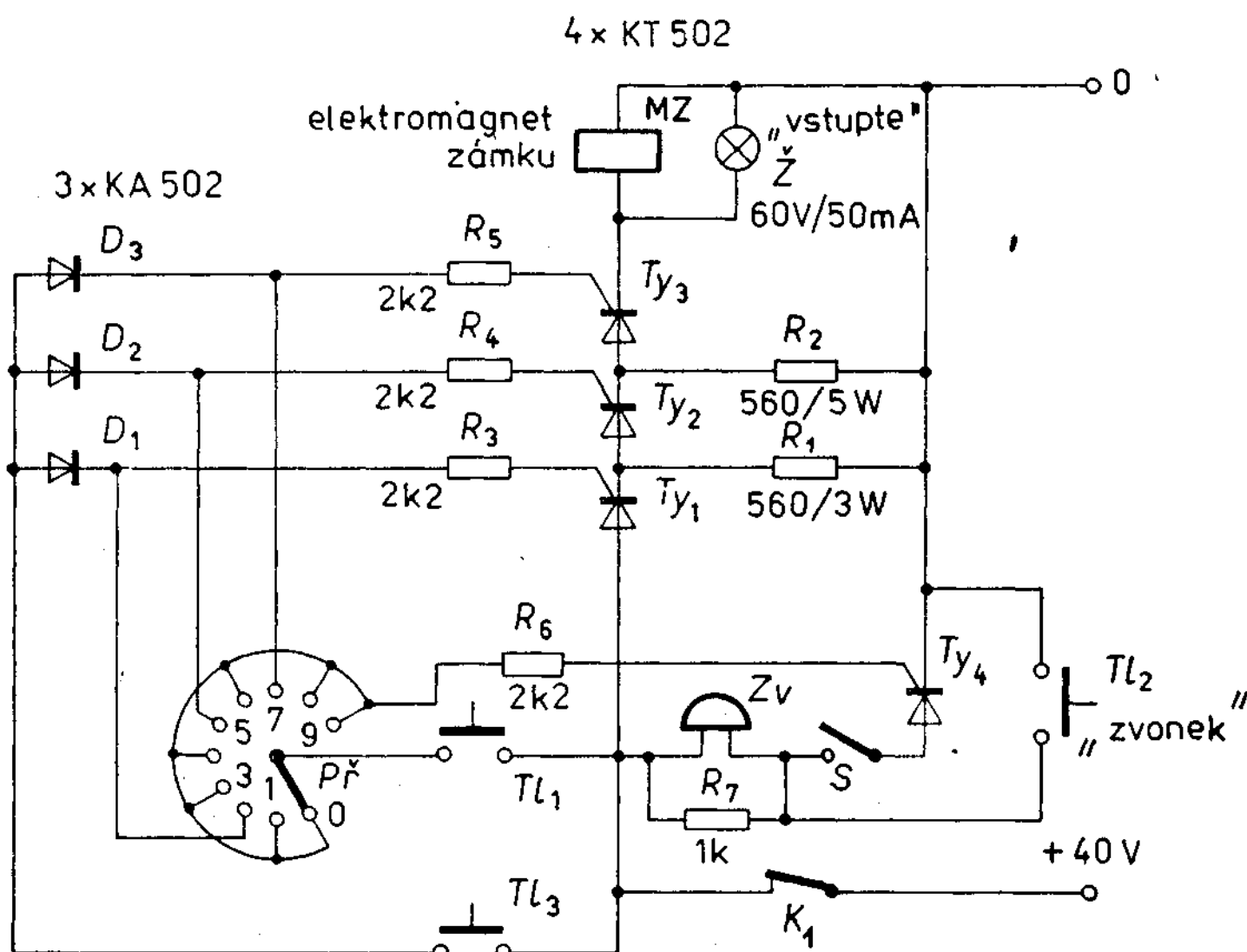
Jiný obvod (obr. 114) je vybaven ovládacím tlačítkem  $Tl_1$  a přepínačem Př. Kódovým číslem k otevření zámku je číslo 257. Přepájením přívodů k přepínači lze toto číslo upravit na jinou libovolnou kombinaci tří číslic. Přepínačem Př je nutné postupně nastavovat jednotlivá čísla kódu ve správném pořadí. Po nastavení polohy přepínače stiskneme vždy tlačítko  $Tl_1$ .

Po prvním stisknutí tohoto tlačítka (přepínač v poloze 2) sepne tyristor  $Ty_1$  v obvodu stejnosměrného napětí zdroje a začne procházet proud rezistorem  $R_1$ . Jen tehdy může sepnout další tyristor,  $Ty_2$ , neboť se na jeho anodě objeví napětí potřebné pro sepnutí. Tento tyristor sepne po nastavení další číslice kódu (5) a po stisknutí tlačítka  $Tl_1$ . Po nastavení další číslice

se konečně otevře i třetí tyristor ( $Ty_3$ ), v jehož obvodu je vinutí elektromagnetu zámku dveří (MZ).

Obvod tyristorů se samočinně přeruší po rozpojení dveřního kontaktu  $K_1$  při otevření dveří. Paralelně k elektromagnetu je zapojena žárovka  $\check{Z}$ , prosvětlující nápis „vstupte“.

Pokud byla stisknuta čísla kódu v nesprávném pořadí, zámek se neotevře. Je-li další pokus správný, zámek se otevře. Je-li stisknuto tlačítko  $Tl_1$  a nenachází-li se přepínač v žádné poloze, která odpovídá číslům kódu, sepne tyristor  $Ty_4$ . Tento tyristor zapojí obvod zvonku  $Zv$ . Paralelně ke zvonku



Obr. 114. Jiné provedení zámku s tyristory

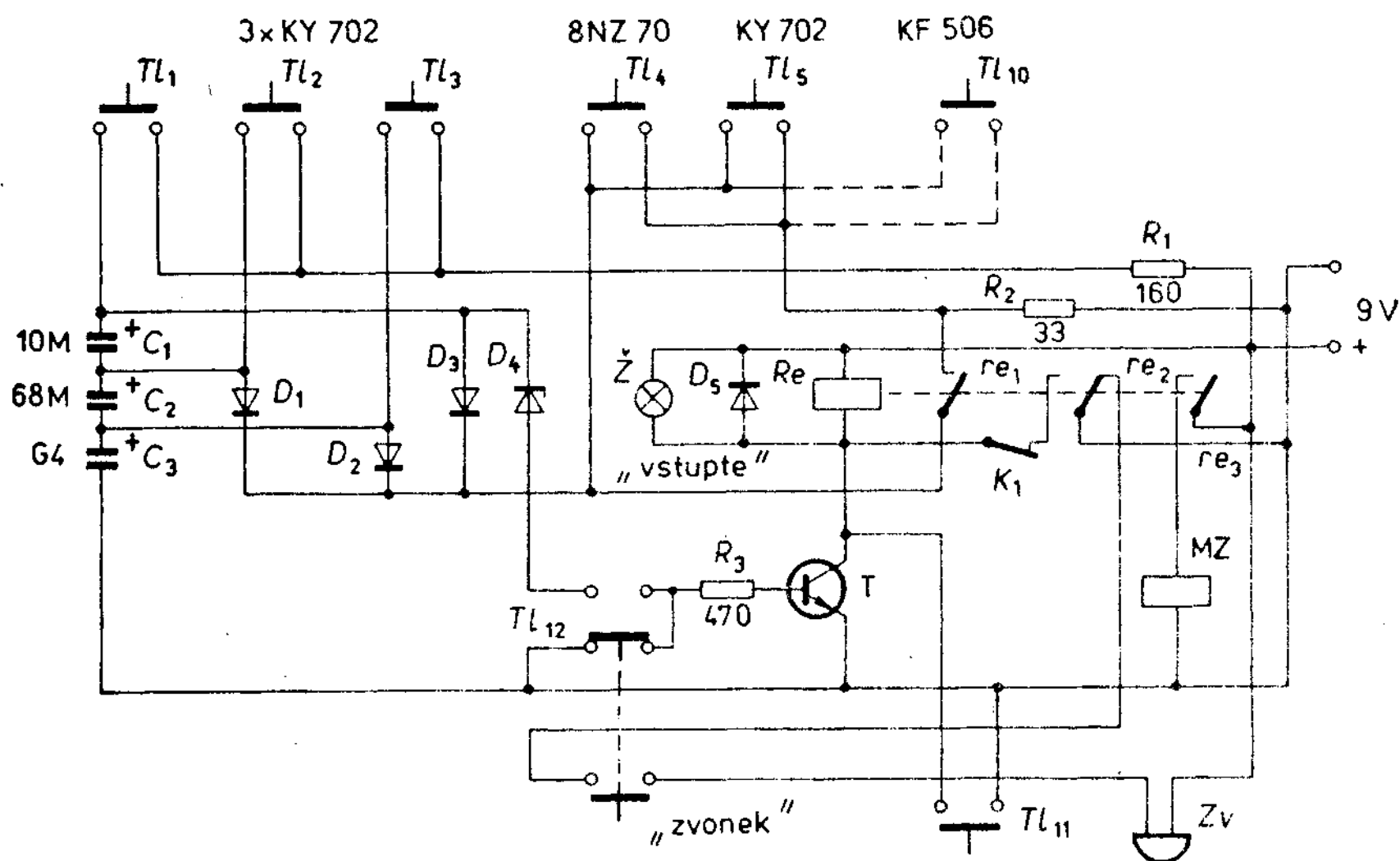
je zapojen rezistor  $R_7$ , který zabrání přerušení obvodu tyristoru při rozpojování přerušovače stejnosměrného zvonku. Zvonek zvoní i po stisknutí zvonkového tlačítka na dveřích ( $Tl_2$ ); po uvolnění tohoto tlačítka však zvonit přestane. Při nesprávné volbě čísel zvoní trvale a lze jej odpojit přerušením kontaktu spínače  $S$ , který je umístěn v místě obsluhy, nebo stisknutím tlačítka „zvonek“. Někdy je nutné zařadit do série s tlačítkem  $Tl_2$  rezistor s malým odporem asi  $100\ \Omega$ .

Tlačítko  $Tl_3$  umožňuje otevřít zámek z místa obsluhy. Obsluha nemusí držet tlačítko stisknuté delší dobu, stačí jen krátké stisknutí a proud procházející diodami  $D_1$  až  $D_3$  otevře tyristory  $Ty_1$  až  $Ty_3$ . Zámek zůstane otevřen, dokud se nerozpojí dveřní kontakt  $K_1$ .

## Zámek s kondenzátory

Jiné zapojení zámku je na obr. 115. Jsou v něm využity vlastnosti kondenzátorů. Kódem zámku je číslo 123. Stiskneme-li tlačítko  $Tl_1$ , nabíjejí se přes rezistor  $R_1$  sériově zapojené kondenzátory  $C_1$  až  $C_3$ . Celkové napětí na kondenzátorech dosáhne během zlomku sekundy plného napětí zdroje. Protože jsou však kondenzátory zapojeny v sérii, rozdělí se napětí v jednotlivých kondenzátorech řetězce v opačném poměru jejich kapacit. Zvolíme-li kapacity kondenzátorů tak, že  $C_1$  je mnohonásobně menší než  $C_2$ ,  $C_2$  opět mnohonásobně menší než  $C_3$ , je kondenzátor  $C_1$  nabit na téměř plné napětí napájecího zdroje. Stiskneme-li potom tlačítko  $Tl_2$ , nabije se opět sériově zapojená dvojice kondenzátorů  $C_2$  a  $C_3$  a napětí na  $C_2$  se opět téměř rovná napětí zdroje. Po stisknutí  $Tl_3$  se nabije zbývající kondenzátor  $C_3$  na plné napětí zdroje. Na anodě diody  $D_4$  se objeví součet napětí na kondenzátorech, který je větší než velikost Zenerova napětí této diody, a po stisknutí tlačítka  $Tl_{12}$  náboj z kondenzátorů otevře tranzistor  $T$ . V kolektorovém obvodu tohoto tranzistoru spíná relé  $Re$  a kontaktem  $re_2$  sepne přidržovací obvod, který zajistí sepnutí relé i po vybití kondenzátorů. Kondenzátory se vybíjejí přes kontakt  $re_1$ , diody  $D_1$  až  $D_3$  a rezistor  $R_2$ . Zároveň se sepnutím relé  $Re$  se rozsvítí žárovka s nápisem „vstupte“ a sepne se kontakt magnetického zámku  $MZ$ . Po otevření dveří se rozpojí dvevní kontakt  $K_1$  a relé odpadne. Zámek je připraven k dalšímu použití.

Použije-li zámek osoba, která nezná jeho kód a stiskne některé z tlačítek  $Tl_4$  až  $Tl_{10}$ , nabité kondenzátory se vybijí přes diody  $D_1$  až  $D_3$  a zámek se neotevře. Po stisknutí tlačítka  $Tl_{12}$  začne zvonit zvonek  $Zv$ , neboť není



Obr. 115. Zámek s kondenzátory

přerušen rozpínací kontakt  $re_2$ . Tlačítko  $Tl_{12}$  slouží současně jako spínač zvonku pro návštěvníky, kteří s elektronickým zámkem nehodlají manipulovat.

Jsou-li tlačítka  $Tl_1$  až  $Tl_3$  stisknuta v nesprávném pořadí, nedosáhne součtové napětí na kondenzátorech velikosti potřebné k otevření zámku. Stiskneme-li např. nejprve tlačítko  $Tl_3$ , nabije se kondenzátor  $C_3$  na plné napětí zdroje. Po stisknutí některého z dalších tlačítek se však další kondenzátory již nabíjejí na napětí podstatně menší, neboť napětí kondenzátoru  $C_3$  je stále značné a další kondenzátory se nabíjejí pouze rozdílem mezi napětím zdroje a napětím na  $C_3$ .

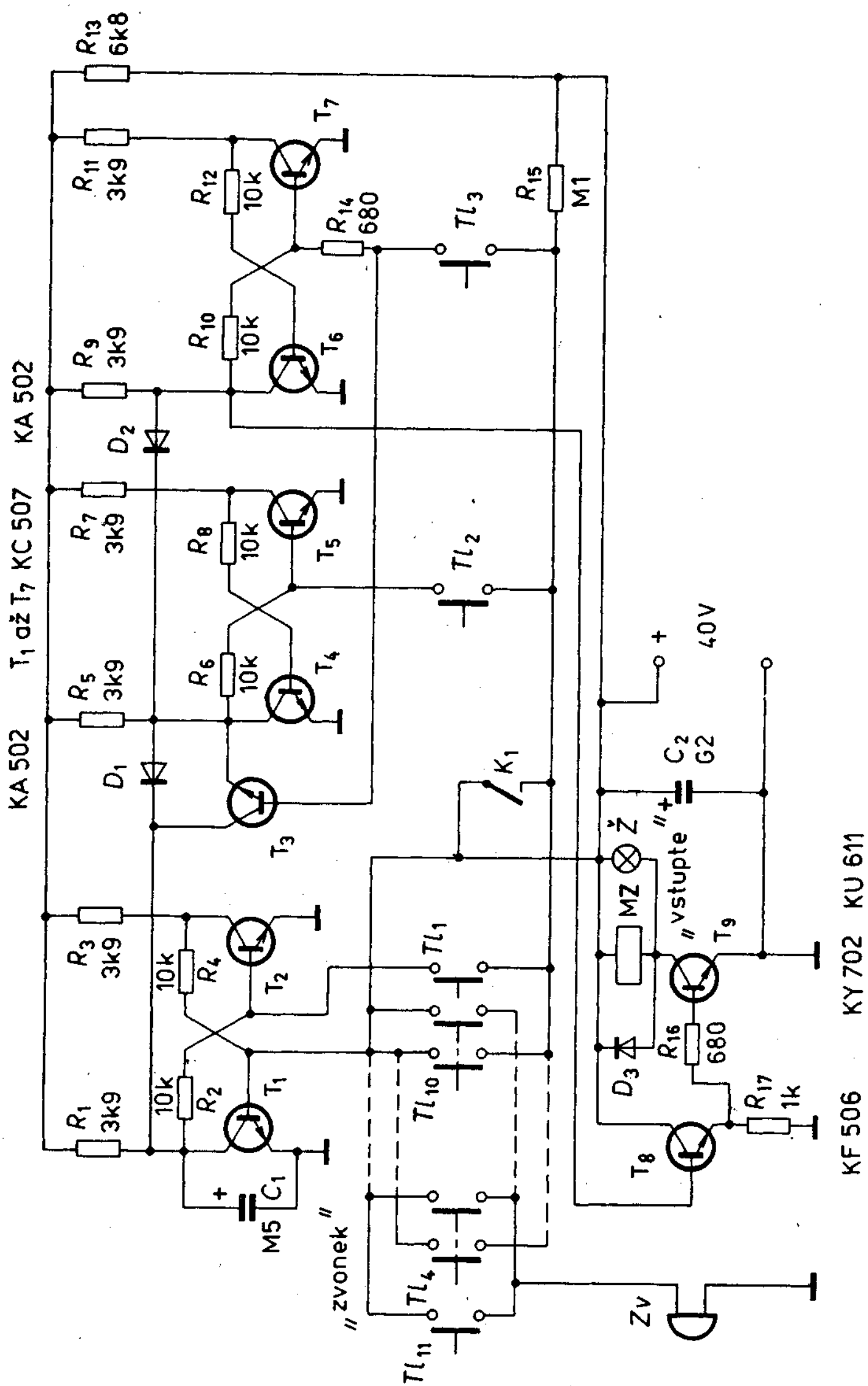
Tlačítko  $Tl_{11}$  slouží k otevírání dveří obsluhou zevnitř místnosti. Po jeho stisknutí sepne relé  $Re$  a samodržný kontakt zajistí, aby byl zámek v činnosti, dokud nejsou dveře otevřeny (jako v předcházejícím případě). Dioda  $D_5$  chrání tranzistor před napěťovými špičkami vznikajícími na indukčnosti relé po jeho rozpojení. Pro mechanické provedení zámku platí stejné zásady jako pro provedení zámku s tyristory. Kontakty tlačítka  $Tl_{12}$  je vhodné upravit tak, aby nejprve sepnul kontakt v bázi tranzistoru a potom teprve kontakt zvonku. Předěje se tak krátkému zazvonění zvonku při správném otevírání zámku.

### Zámek s klopnými obvody

Zámek, jehož schéma je na obr. 116, se skládá ze tří klopných obvodů, pomocného obvodu a zesilovače, jehož úkolem je sepnout elektromagnet zámku, byla-li stisknuta tlačítka zámku ve správném pořadí. První klopný obvod tvoří tranzistory  $T_1$  a  $T_2$ , druhý  $T_4$  a  $T_5$ , třetí  $T_6$  a  $T_7$ . Po zapnutí napájecího napětí se nastaví klopné obvody tak, že jsou sepnuty tranzistory  $T_1$ ,  $T_4$  a  $T_6$ . Stanou se tak působením kondenzátoru  $C_1$  a diod  $D_1$  a  $D_2$ . Napětí na tomto kondenzátoru se pomalu zvětšuje a přes diody jsou jím ovlivněny i následující klopné obvody.

Po stisknutí tlačítka  $Tl_1$  se překlopí první klopný obvod, takže se zvětší napětí na kondenzátoru. Tím je umožněno i překlopení zbývajících dvou klopných obvodů. Stiskneme-li potom tlačítko  $Tl_2$ , překlopí se proudem do báze  $T_5$  druhý klopný obvod. Napětí na kolektoru tranzistoru  $T_4$  se zvětší a tranzistor  $T_3$  je uzavřen. Stisknutím tlačítka  $Tl_3$  překlopíme zbývajícím klopným obvodem — zvětší se napětí na kolektoru  $T_6$ . Toto napětí je přivedeno na bázi tranzistoru  $T_8$ , který je zapojen jako emitorový sledovač. Otevírá se i tranzistor  $T_9$ , spínající proud do elektromagnetu dveřního zámku. Kódem k otevření zámku je tedy číslo 123.

K jiné situaci dojde, stiskneme-li tlačítka v nesprávném pořadí nebo stiskneme-li nesprávné tlačítko. Není-li překlopen první klopný obvod, nemohou se překlopit ani ostatní. Na kolektoru tranzistoru  $T_1$  (jenž je ve vodivém stavu) je napětí blízké nule a přes diody  $D_1$  a  $D_2$  jsou na tuto úroveň napětí připojeny i kolektory tranzistorů  $T_4$  a  $T_6$ . Je-li správně sepnut první klopný obvod, ale potom je stisknuto tlačítko  $Tl_3$ , prochází působením diody  $D_2$  proud sepnutým tranzistorem  $T_4$ , který zabrání překlopení



Obr. 116. Zámek s klopnými obvody

třetího klopného obvodu. Přes pomocný tranzistor  $T_3$ , jehož emitor má nyní menší napětí než báze, se navíc překlápí do počátečního stavu i první klopný obvod.

Je-li stisknuto některé z nesprávných tlačítek  $Tl_4$  až  $Tl_{10}$  nebo je-li sepnut dveřní kontakt  $K_1$ , překlápí se také první klopný obvod do původního stavu. Po stisknutí nesprávného tlačítka však zazní zvonek, spínaný paralelním kontaktem tlačítka, a obsluha je upozorněna na nesprávné zacházení se zámkem.

Článek  $R_1C_1$  má časovou konstantu velmi krátkou, takže i při krátkém stisknutí tlačítek reaguje zámek správně. Odpor rezistoru  $R_{14}$  je nutné nastavit podle parametrů použitých tranzistorů.

Mechanické provedení je opět podobné jako u zámku s tyristory.

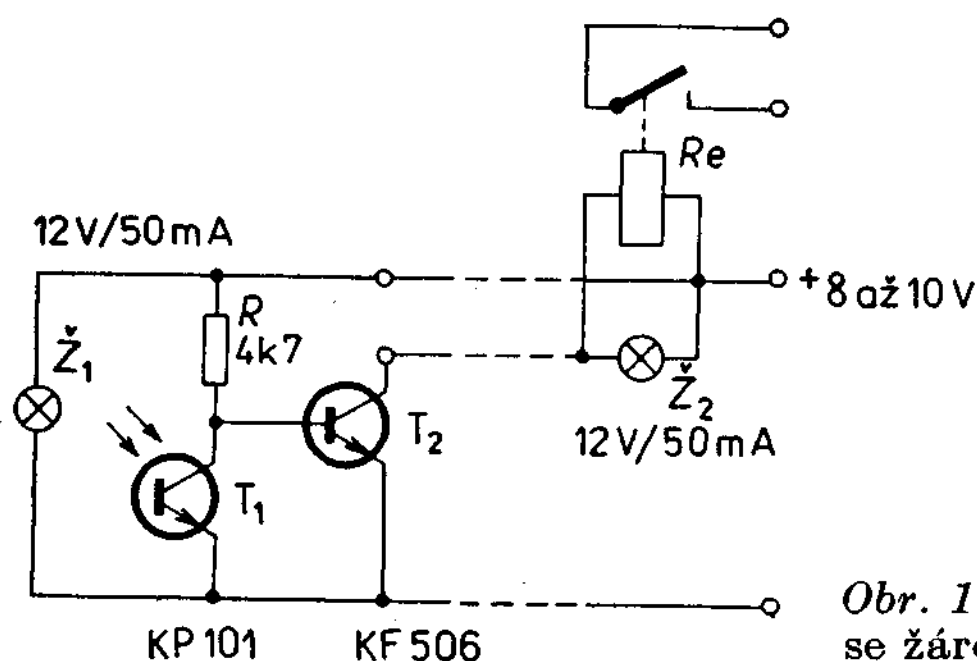
## 52. OVLÁDÁNÍ DVEŘÍ DOMKU

Již u dveří domku, který hodláte navštívit, se můžete přesvědčit, jak šikovný je jeho majitel. Chcete-li se ohlásit, musíte často využívat vlastních hlasivek až k ochraptění. Obvod zvonku bývá totiž velmi často ve špatném stavu a o případných doplňcích, kterými se budeme v této kapitole zabývat, se často majiteli ani nesní. Schopný amatér ale může realizovat různá zlepšení. Kromě instalace běžného zvonku, dálkově ovládaného zámku a hlasitého telefonu může zabezpečit obsah poštovní schránky elektronickým zámkem, může opatřit jmenovku na dveřích samočinným nočním osvětlením nebo může zajistit osvětlení cestičky k domku na určitou dobu po otevření dveří atd.

### Hlídání obsahu poštovní schránky

Ke hlídání lze použít mikropsínač s nastavcem, který umístíme na dno poštovní schránky. Lepší způsob však využívá přerušení světelného paprsku, neboť k sepnutí mikropsínače musí mít závilka určitou hmotnost a nesmí zůstat vklíněna mezi stěnami schránky.

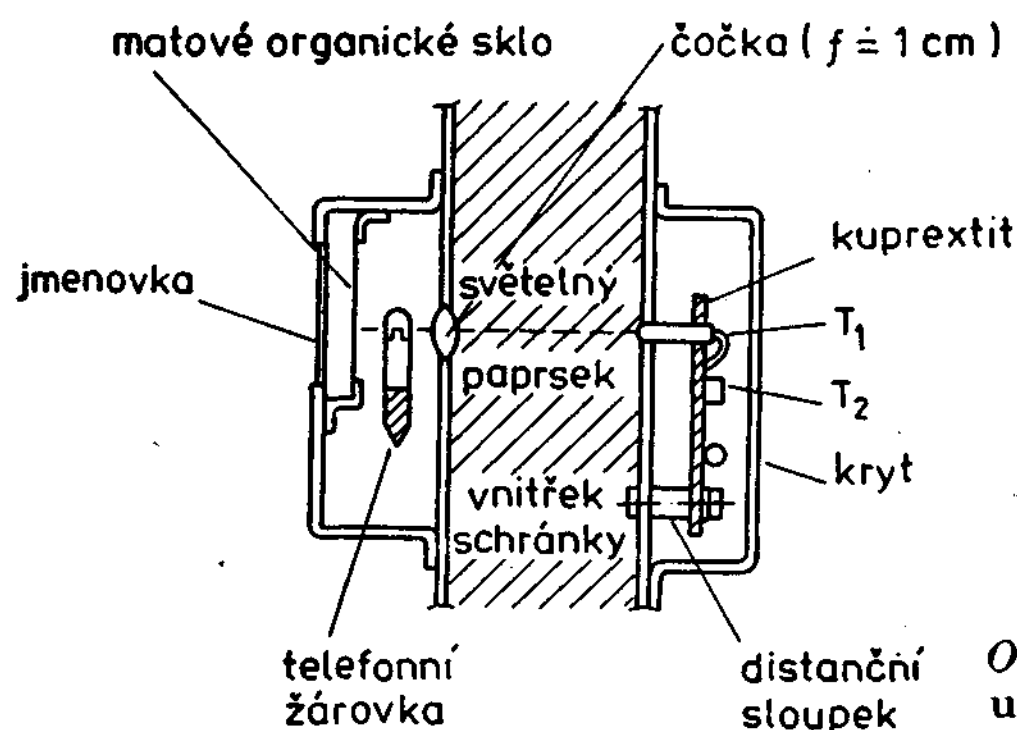
Zdrojem světla u druhého způsobu může být žárovka nebo světelná dioda (LED). Nevýhodou žárovky je poměrně malá doba života (několik set až



Obr. 117. Zapojení hlídacího obvodu se žárovkou

tisíc hodin), zatímco doba života světelných diod se udává ve statisících hodin. Dobu života žárovky lze prodloužit jejím podžhavením, stále však zůstane poruchovým místem celého zařízení. Světelným čidlem je fototranzistor.

Zapojení obvodu se žárovkou je na obr. 117. Žárovka  $\mathcal{Z}_1$ , která je mírně podžhavena, osvětluje fototranzistor  $T_1$ , který je vodivý a uzavírá tranzistor  $T_2$ . Jakmile je paprsek přerušen, tranzistor  $T_2$  se otevře a rozsvítí se signalizační žárovka  $\mathcal{Z}_2$ , umístěná uvnitř domu, nebo se sepne akustický signalizační obvod přes spínací kontakt relé Re. Mechanické uspořádání uvnitř poštovní schránky je patrné z obr. 118. Součástky  $T_1$ ,  $T_2$  a  $R$  jsou



Obr. 118. Mechanické uspořádání uvnitř poštovní schránky

umístěny na kuprexitové destičce. Všechny části je nutné krýt plechovým krytem, aby se mechanicky nepoškodily. Poštovní schránka musí být chráněna před deštěm. Protože vlivem rozdílných teplot a vlhkosti venkovního prostředí jsou jednotlivé díly vystaveny korozi, je nutné použít těsnění a ochranný lak. K lepšímu směřování světelného paprsku je kryt žárovky doplněn čočkou. Vláknó žárovky je umístěno v malé vzdálenosti za ohniskem této čočky tak, aby světlo bylo soustředěno na optický nástavec fototranzistoru. Vnitřek schránky však musí být ochráněn před okolním světlem, a proto všechny otvory schránky uzavřeme a vnitřek schránky natřeme matovou černí.

Citlivost zařízení závisí na tvaru poštovní schránky a na použitých součástkách. Proto je vhodné nastavit potřebnou citlivost s ohledem na tyto okolnosti při mezních teplotních podmínkách. Citlivost zvětšíme zvětšením napájecího napětí žárovky nebo změnou odporu  $R$ . Napájecí zdroj by tedy měl mít možnost regulace napětí.

Jako zdroj pro obvod na obr. 117 lze použít libovolný stejnosměrný zdroj s napětím nastavitelným v rozsahu asi 8 až 10 V. Odebíraný proud je asi 100 mA při použití žárovek  $\mathcal{Z}_1$  a  $\mathcal{Z}_2$  pro 12 V/50 mA.

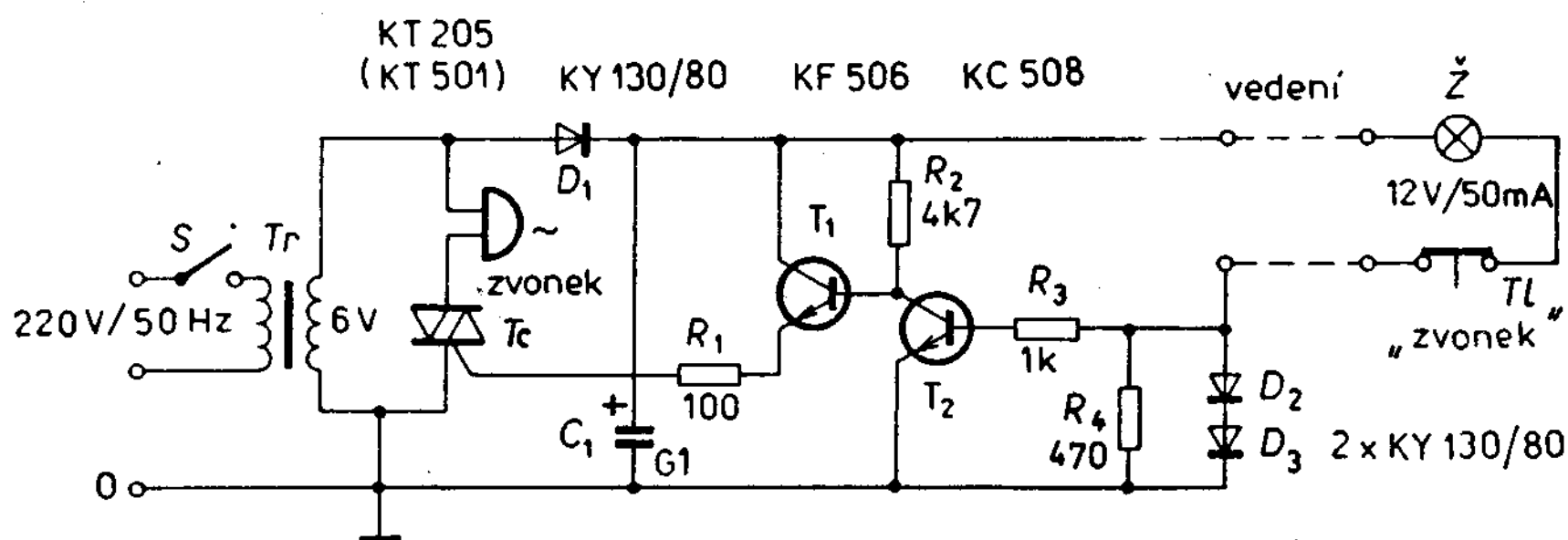
Zvonkové tlačítko s osvětlením

Chceme-li přidat ke zvonkovému tlačítku dveří osvětlenou jmenovku,



není nutné vést ke dveřím další drát. Zapojíme-li obvod podle obr. 119, vystačíme se dvěma vodiči.

V zapojení použijeme běžný zvonkový transformátor, který připojíme ke zvonku přes triak  $T_c$ . Spokojíme-li se s menší hlasitostí, stačí použít v zapojení místo triaku tyristor (např. KT 501). Řídicí elektroda těchto součástek je ovládána emitorovým obvodem tranzistoru  $T_1$ . Tranzistory  $T_1$  a  $T_2$  jsou napájeny stejnosměrným napětím, které je usměrněno diodou  $D_1$ . Obvod zvonku pro střídavý proud s triakem (nebo tyristorem) musí zůstat připojen ke zdroji. Usměrněným proudem je napájena i žárovka  $\check{Z}$ . Tato žárovka je podžhavana, neboť při přerušení vlákna žárovky by došlo k poruše obvodu a zvonek by začal trvale zvonit. Do série se žárovkou je zapojeno zvonkové tlačítko  $Tl$ , jehož kontakt je v klidu sepnutý a po stisknutí tlačítka se rozpojí.



Obr. 119. Zvonkové tlačítko s osvětlením

Pokud žárovka  $\check{Z}$  svítí, prochází diodami  $D_1$  až  $D_3$  proud asi 40 mA. Tento proud způsobí na diodách napěťový úbytek asi 1,4 V. Bází tranzistoru  $T_2$  prochází přes rezistor  $R_3$  proud, takže tranzistor je otevřen. Tranzistor  $T_1$ , který pracuje jako emitorový sledovač, je uzavřen a na jeho emitoru je jen malé napětí, které není schopno přes rezistor  $R_1$  otevřít triak.

Po stisknutí tlačítka  $Tl$  napětí na diodách  $D_2$  a  $D_3$  zmizí a tranzistor  $T_2$  se zavře. Na jeho kolektoru se objeví napětí téměř rovné napětí napájecího zdroje a do řídicí elektrody triaku začne procházet proud. Zvonek začne zvonit.

Aby při případném přerušení vlákna žárovky nezvonil zvonek po celou dobu naší nepřítomnosti, je vhodné obvod zvonku odpojovat. Jednotlivé polovodičové součástky není nutné doplňovat žádnými chladiči.

#### Třídrátové spojení s dveřmi

Často je pro majitele domku nesnadné propojit vrátka s domkem větším počtem vodičů. Lze však několik přístrojů propojit tak, že použijeme pouze tři vodiče (dva vodiče a ochranný stíněný obal). Tento kabel byl původně použit pouze k připojení zvonku a majitel postupně rozšiřoval jeho využití. Tímto kabelem lze realizovat tyto funkce: ovládání zvonku, dálkové otevře-



rání dveří, hlasitý telefon, osvětlení jmenovky na dveřích, samočinné spínání osvětlení cesty po setmění, hlídání správného zavření dveří a hlídání obsahu poštovní schránky. Zapojení je na obr. 120.

Obvod pracuje takto: V základním stavu není na vodiči A žádné napětí. Vodič B je zapojen přes vinutí relé  $Re_2$  (jehož impedance je asi  $30\ \Omega$ ) na napětí  $+15\ V$ . Na dveřích je upevněn trvalý magnet a v rámu dveří je umístěn kontakt jazýčkového relé  $re_1$ . Kontakt je sepnut pouze tehdy, jsou-li dveře řádně zavřeny. V tomto případě je rozsvícena žárovka  $\check{Z}_1$ , která osvětluje jmenovku na dveřích a fotorezistor umístěný uvnitř poštovní schránky. Světelný paprsek tedy hlídá obsah schránky. Relé  $Re_2$ , které je zapojeno do série s touto žárovkou, však nepřitáhne. Úbytek napětí vznikající na vinutí relé  $Re_2$  však otevírá tranzistor  $T_3$  a tento tranzistor udržuje v nevodivém stavu tranzistor  $T_4$ .

Tlačítko  $Tl_1$ , které je umístěno na dveřích, je zvonkové tlačítko, které po stisknutí zkratuje obvod žárovky  $\check{Z}_1$  a kontakt relé  $re_1$ . Tak se připojí napájecí napětí k vinutí relé  $Re_2$  a toto relé přitáhne. Kontakt relé uvede v činnost domovní zvonek nebo gong. Po stisknutí tlačítka  $Tl_1$  zhasne žárovka  $\check{Z}_1$ , ale to není na závadu.

Jsou-li dveře otevřeny, není sepnut dveřní kontakt jazýčkového relé  $re_1$ , průchodem proudu přes vinutí relé  $Re_2$  nevzniká tedy žádný úbytek, tranzistor  $T_3$  je uzavřen, tranzistor  $T_4$  je sepnut a svítí žárovka  $\check{Z}_2$ , prosvětlující uvnitř domu nápis „Dveře nejsou zavřeny“.

Po otevření dveří se přes diodu  $D_5$  a otevřený tranzistor  $T_4$  nabije kondenzátor  $C$  i po stisknutí tlačítka  $Tl_3$ , které je umístěno uvnitř domu. Kondenzátor tvoří spolu s tranzistory  $T_5$  a  $T_7$  časový spínač, který ovládá relé  $Re_3$ , jehož kontakty zapínají osvětlení cestičky k domu. Toto relé zůstane sepnuto po uzavření dveří ještě do té doby, než se kondenzátor vybije proudem procházejícím rezistory  $R_{11}$  a  $R_{12}$  do báze tranzistoru  $T_5$ , tedy po dobu až několika minut.

Pokud je však fotorezistor  $R_{18}$  osvětlen denním světlem, je sepnut tranzistor  $T_6$ , který zkratuje napětí na kolektoru tranzistoru  $T_5$ . Během dne tedy není obvod spínající osvětlení cesty v provozu. Práh sepnutí denním světlem nastavíme zkusmo proměnným rezistorem  $R_{15}$ . Dioda  $D_6$  chrání tranzistor  $T_7$  před zničením napětíovou špičkou vznikající na vinutí relé při rozepnutí tranzistoru.

Po sejmutí mikrotelefonu z vidlice (uvnitř domu) sepne spínač  $S_2$ . Ten připojí napájecí napětí k zesilovači, k jehož vstupu je připojen mikrofón  $M_2$ . Střídavý výstup zesilovače je galvanicky oddělen kondenzátory  $C_5$  a  $C_1$  od stejnosměrných obvodů a střídavý zesílený signál jde do reproduktoru umístěného u vrátek. Současně je také přes rezistor  $R_{16}$ , transformátor  $Tr$ , kontakt tlačítka  $Tl_2$ , vedení A a diody  $D_1$  a  $D_2$  připojen uhlíkový mikrofón  $M_1$ , umístěný pod reproduktorem, takže je možné oboustranné spojení mezi obyvatelem domu a návštěvníkem.

Po stisknutí tlačítka  $Tl_2$  se zapojí přes rezistor  $R_8$  a diody  $D_3$  a  $D_4$  elektromagnet dveřního zámku.

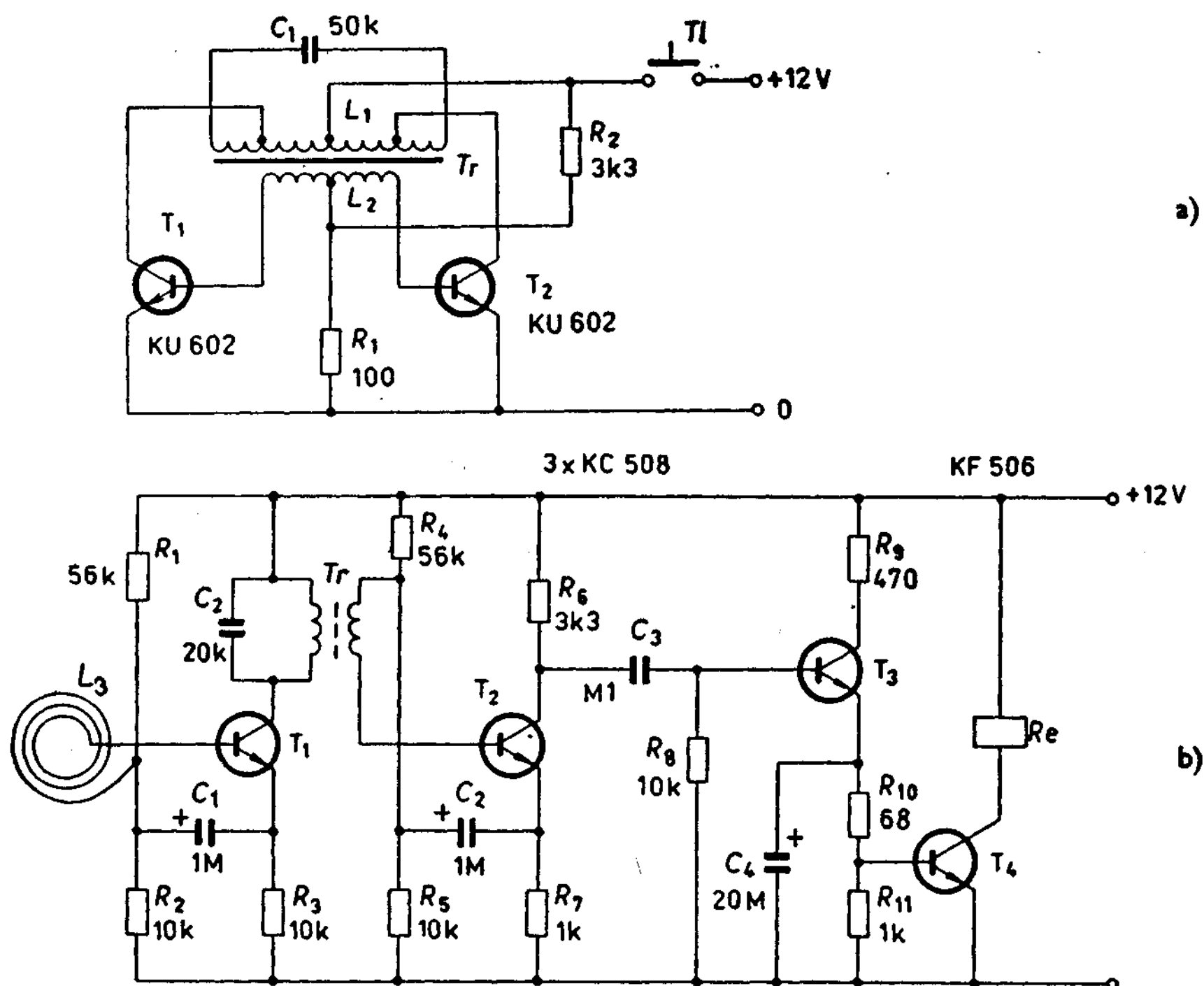
Tranzistory  $T_1$  a  $T_2$  tvoří multivibrátor, který se uvede v činnost při přerušení světelného spojení mezi žárovkou  $Z_1$  a fotorezistorem  $R_{17}$ , jestliže je nějaká zásilka v poštovní schránce. Také dvířka poštovní schránky jsou opatřena mikrospínačem  $S_1$ , který spíná multivibrátor.

Toto opatření bylo zvoleno proto, že objemnější zásilky (např. noviny) nemusí dosáhnout až ke světelnému paprsku a mohou se ve schránce vzpříčit. Střídavý proud z multivibrátoru je přes oddělovací kondenzátory  $C_4$  a  $C_6$  přiveden k transformátoru sluchátka mikrotelefonu, ze kterého se ozývá tón, upozorňující na to, že poštovní schránka obsahuje zásilku.

### 53. AUTOMATICKÉ OTEVÍRÁNÍ DVEŘÍ

Automatické otevírání dveří se obvykle používá k otevírání dveří garáže nebo vrat. Může to však být i doplněk elektrického vrátného, je-li elektronika vysílače tak miniaturizována, že tvoří univerzální elektronický klíč.

Vysílač je dvojčinný tranzistorový sinusový oscilátor pracující na kmitočtu kolem 7 kHz. Výstupní proud vytváří rozptylové magnetické pole kolem otevřeného jádra transformátoru, na kterém jsou navinuta obě vinutí, při-



**Obr. 121. Automatické otevírání dveří;  
a) vysílač, b) přijímač**

mární  $L_1$  i sekundární  $L_2$ . Jde o zcela běžné zapojení; při pozorném prohlížení schématu na obr. 121a vidíme, že každý tranzistor je zapojen jako tříbodový oscilátor. Ladicí obvod  $LC$  je určen indukčností transformátoru  $Tr$  a kondenzátorem  $C_1$  zapojeným paralelně k vinutí  $L_1$ . Transformátor  $Tr$  je sestaven pouze z plechů I transformátoru EI rozměrů  $42 \times 42$  (mm).

Cívka  $L_1$  má  $75 + 25 + 25 + 75$  závitů vodiče s průměrem 0,4 mm. Cívka  $L_2$  má  $5 + 5$  závitů stejného vodiče.

Vysílač musí být umístěn v nekovovém pouzdra. Transformátor musí být umístěn uvnitř pouzdra, a to tak, aby osa cívky, kterou tvoří plechy I, byla při otevírání dveří kolmá na osu přijímací cívky tranzistorového přijímače. Pro otevírání dveří garáže je obvyklé, že vysílací cívka je v nárazníku nebo pod vozem a přijímací cívka je pod dlaždicí. S automobilem musíme najíždět stále na stejné místo a dveře se otevírají jen tehdy, je-li vysílací cívka nad přijímací cívkou.

Přijímací smyčka  $L_3$  (obr. 121b) je zhotovena z měděného izolovaného lanka. Má deset závitů stočených na průměr 500 mm. Může být zapuštěna v malé hloubce v zemi před vjezdem do garáže nebo může být pod betonovou dlaždicí (nemá-li ocelové armování).

Vlastní přijímač může být pochopitelně umístěn mimo přijímací smyčku. Tvoří jej třístupňový tranzistorový zesilovač (121b). První stupeň obsahuje ladicí obvod. Kondenzátorem  $C_2$  jej doladíme na kmitočet vysílače (kolem 7 kHz). Naladěním prvního stupně přibližně na kmitočet vysílače se zabrání tomu, aby přijímač pracoval s jiným, třeba rušivým vstupním signálem. Vazební transformátor přijímače má feritové hrníčkové jádro. Primární cívka, zapojená v kolektoru tranzistoru  $T_1$ , má 420 závitů vodiče s průměrem 0,15 mm a sekundární cívka má 150 závitů stejného vodiče.

Při tomto uspořádání musíme dveře zavírat ručně.

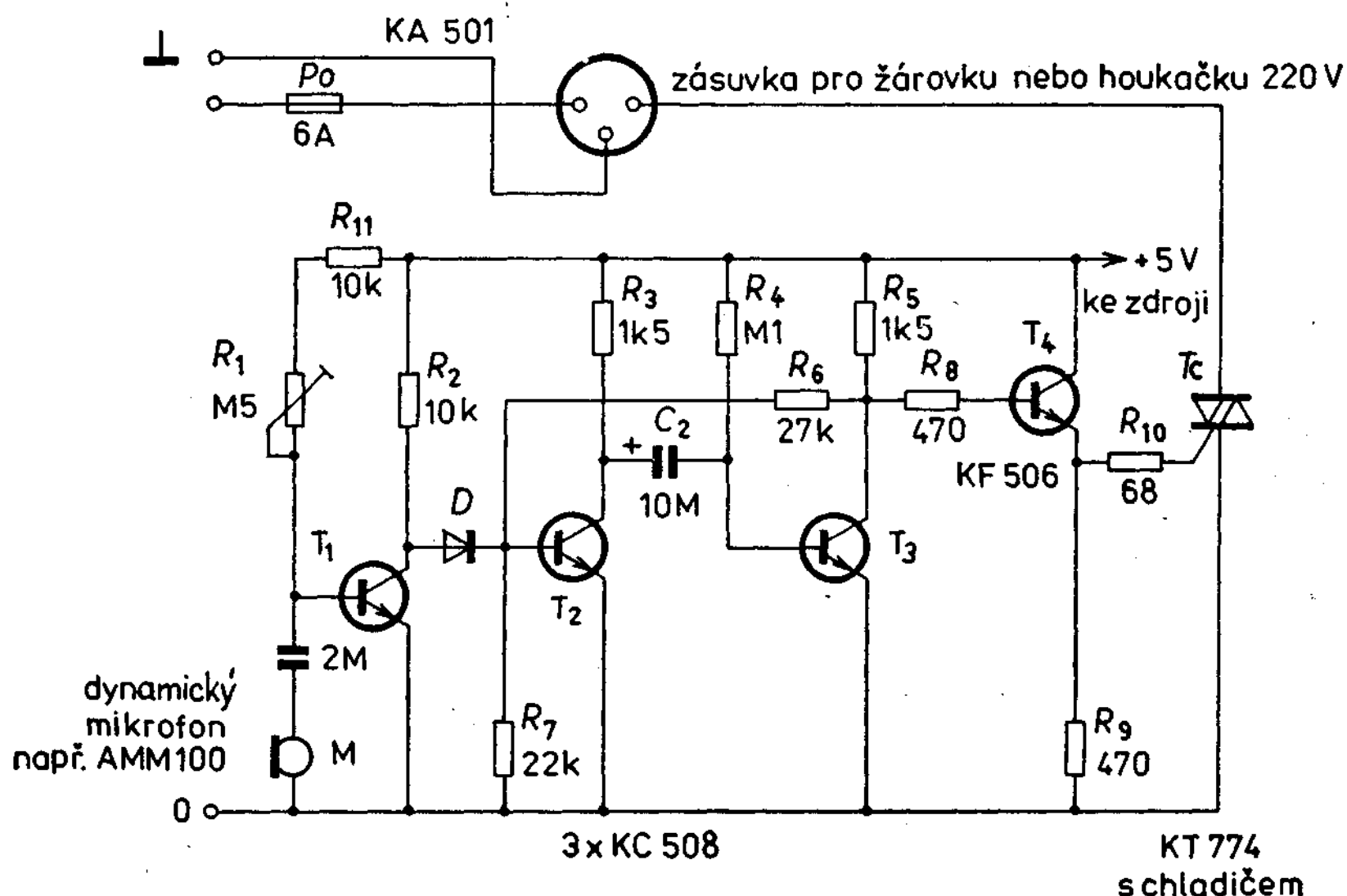
## 54. ROZSVĚCOVÁNÍ ŽÁROVKY ZVUKEM ZVONKU TELEFONU

Lidé trpící vadou sluchu často nezaslechnou zvonek telefonu. Doma totiž obvykle nepoužívají naslouchadlo, které jim jindy zesiluje zvukové signály. Přístroj, jehož schéma je na obr. 122, umožní přeměnit zvukový signál na optický. Protože není přípustný zásah do obvodu telefonního přístroje, je k vazbě použit pouze zvuk. Místo žárovky lze k přístroji připojit např. elektrickou houkačku nebo sirénu, která nás upozorní na zvonění telefonu při práci v zahradě nebo na odlehlém místě. Nastavíme-li přístroj na větší citlivost, upozorní nás takové zařízení i na jiné zvuky v domě a může pracovat i jako určitý druh poplašného zařízení. V tomto zařízení je použit dynamický mikrofón s malou impedancí.

Pracovní bod tranzistor  $T_1$  se nastaví trimrem  $R_1$ . Jakmile se ozve zvukový signál, napětí generované mikrofónem  $M$  na okamžik uzavře tranzistor  $T_1$ . Zvětšené napětí na kolektoru tranzistoru otevře přes diodu  $D$  také tranzistor  $T_2$ . Tranzistory  $T_2$  a  $T_3$  tvoří monostabilní klopný obvod, který otevírá tranzistor  $T_4$  po dobu vybití kondenzátoru  $C_2$  přes rezistor  $R_4$ . Tato doba je

asi 1,5 s a odpovídá opakovací době vyzvánění zvonku telefonu. Tranzistor  $T_4$  spíná triak  $T_c$ . Pro konstrukci zařízení platí, že musí být celý obvod uzavřen do pevné izolované skříňky, neboť součástky použité v zapojení jsou galvanicky spojeny se sítí včetně napájecího zdroje.

Nevýhodou je, že mikrofon je součástí zařízení a ~~nelze~~ jej používat odděleně, např. pro magnetofon. Stačí však méně kvalitní mikrofon nebo mikrofon částečně poškozený. Přístroj je umístěn v těsné blízkosti zdroje zvuku. Potřebnou citlivost nastavíme rezistorem  $R_1$ .



Obr. 122. Rozsvěcování žárovky zvukem

## 55. ZÁZNAMNÍK TELEFONICKÝCH HOVORŮ

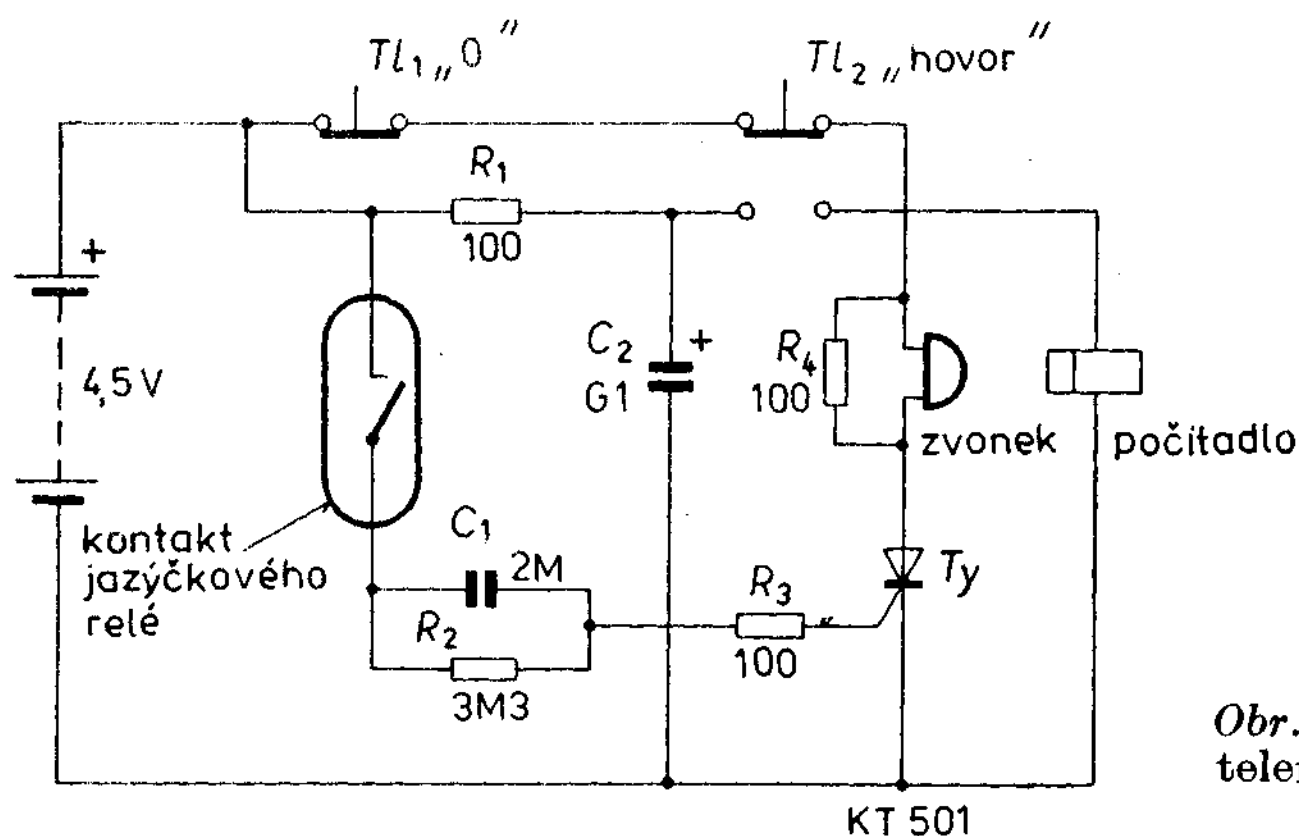
Majitelé telefonních přístrojů jsou často nespokojeni s účtem za telefonické hovory. Uskutečněné telefonické hovory můžeme běžně kontrolovat pouze tak, že si hovory zapisujeme. Tento způsob však naráží na potíže u lidí méně důsledných, a protože zúčtovací období telefonických hovorů je dlouhé a není přesně určen jeho začátek ani konec, nemáme obvykle trpělivost tuto kontrolu provádět trvale.

Přípravek, jehož schéma je na obr. 123, zjednoduší způsob zapisování telefonických hovorů. Je však vhodný pouze k záznamu místních hovorů, u nichž je známa cena; meziměstské hovory je nutné registrovat zvlášť.

Protože jakýkoli zásah do elektrických obvodů telefonu není přípustný, je celý přístroj od těchto obvodů galvanicky oddělen.

Na sluchátku telefonního přístroje je upevněn malý permanentní magnet.

Nejvýhodnější je umístit tento magnet na střední část držadla sluchátka a připevnit jej samolepicí páskou nebo tapetou, aby nebyl narušen mechanismus přístroje. V blízkosti magnetu (při zavěšeném sluchátku) je upevněn kontakt jazýčkového relé. Tento kontakt je sepnutý, nachází-li se v magnetickém poli permanentního magnetu. Po zvednutí sluchátka se musí tento kontakt rozpojit a po zavěšení opět spojit.



Obr. 123. Záznamník telefonických hovorů

Sledujeme nyní činnost obvodu podle schématu. V klidovém stavu prochází řídicí elektrodou tyristoru  $Ty$  proud asi  $1,5 \mu A$ . Tento proud je tak malý, že nestačí k uvedení tyristoru do vodivého stavu a zvonek zapojený do jeho obvodu nemůže zvonit. Po zvednutí sluchátka se rozpojí kontakt jazýčkového relé a kondenzátor  $C_1$  se vybije přes rezistor  $R_2$ . Po opětovném sepnutí kontaktu jazýčkového relé, tj. po zavěšení sluchátka, se kondenzátor  $C_1$  nabije a náboj projde přes rezistor  $R_3$  do řídicí elektrody tyristoru. Tyristor je uveden do vodivého stavu a zvonek začne zvonit. Protože zvonek na stejnosměrný proud obsahuje přerušovač, jehož působením by byl obvod okamžitě přerušen a tyristor by přestal vést proud, je paralelně ke zvonku připojen rezistor  $R_4$ . Proud prochází tyristorem tak dlouho, pokud není stisknuto některé z tlačítek  $Tl$ . Tlačítko  $Tl_2$ , označené nápisem „hovor“, uvede po stisknutí do činnosti počítadlo hovorů. Pokud se hovor neuskutečnil, stiskneme tlačítko  $Tl_1$ , označené „0“, a tím pouze přerušíme činnost zvonku, aniž by byl hovor započítán.

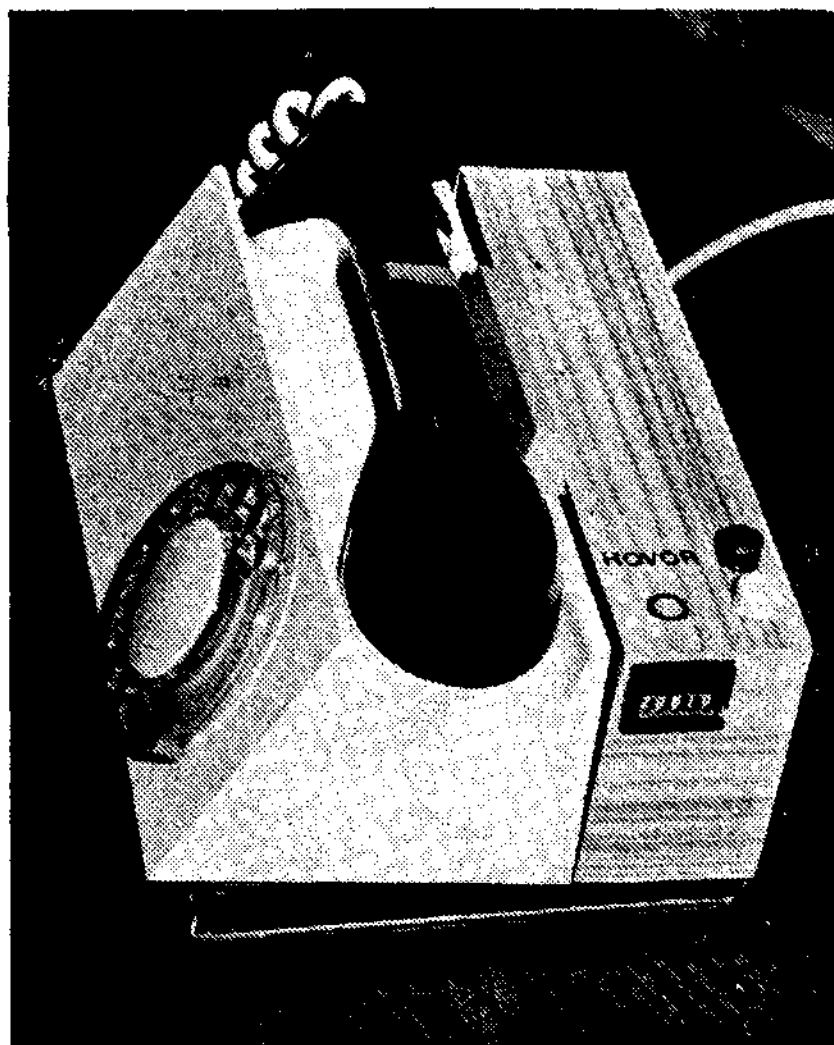
Nemůžeme-li při telefonování dostat volnou linku, tiskneme někdy vidlici přímo rukou. Přitom není sepnut kontakt relé, takže se zvonek nerozezní a není potřeba tisknout žádné z tlačítek. Po uskutečnění hovoru sluchátko zavěsíme.

K napájení zařízení je použita plochá baterie. Celý přístroj s tlačítky je



vestavěn do úzké ploché krabice, připevněné na společném podstavci telefonu (obr. 124).

Celková konstrukce závisí na použitém typu telefonního přístroje. Při konstrukci musíme pamatovat na to, že není přípustný žádný zásah do vlastního telefonního přístroje.



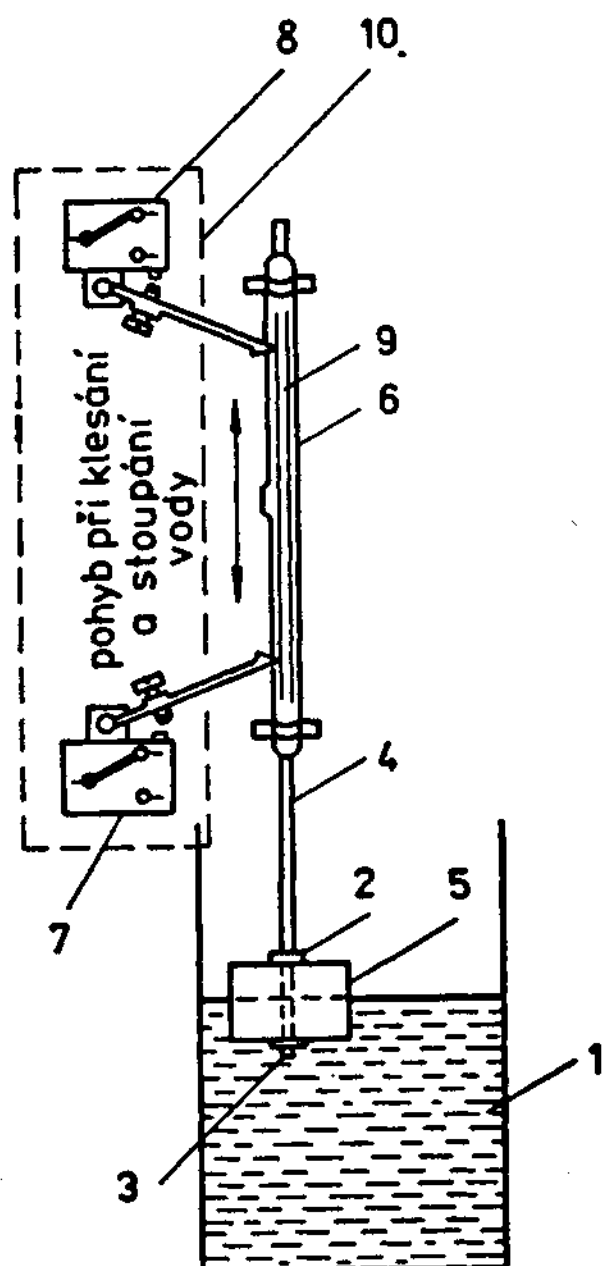
Obr. 124. Pohled na mechanické uspořádání záznamníku telefonických hovorů

## 56. MĚŘENÍ A REGULACE VÝŠKY HLADINY KAPALINY

Mnohdy potřebujeme měřit nebo doplňovat automaticky řízeným čerpadlem hladinu kapaliny v nádrži, zejména u vyrovnávacích nádrží ústředního topení, v nádržích na naftu, v nádržích naftových kamen, ve studních apod. Pro ty, kteří mají rádi jednoduché konstrukce a raději se vyhnou komplikované elektronice, uvedeme konstrukci kontaktního hladinoměru. Ten je však vhodný pro malé zdvihy hladiny kapaliny (např. v nádržích pro vyrovnání vody v ústředním topení), ale nehodí se k indikaci hladiny v hluboké studni.

Základní sestava je na obr. 125. V nádrži 1 s kapalinou plave plovák 5. Plovákem je dutá plechová vodotěsně uzavřená nádoba nebo kostka bílého pěnového levistenu, který je nesmáčivý, má velkou výtlačnou sílu a osvědčil se např. jako plovák splachovadla na toaletách. Levisten se již nemusí povrchově upravovat. K plováku je dvěma maticemi M5 a podložkami s průměrem 5,2 mm (2 a 3) připevněna zdvihací tyč 4. Tyč má v dolním konci vyříznut závit M5 až do výšky přesahující výšku plováku. Tyč se spolu s plovákem zdvihá při změnách výšky kapaliny v nádrži. Tyč zároveň udržuje plovák tak, aby se na hladině pohyboval pouze vertikálním směrem,

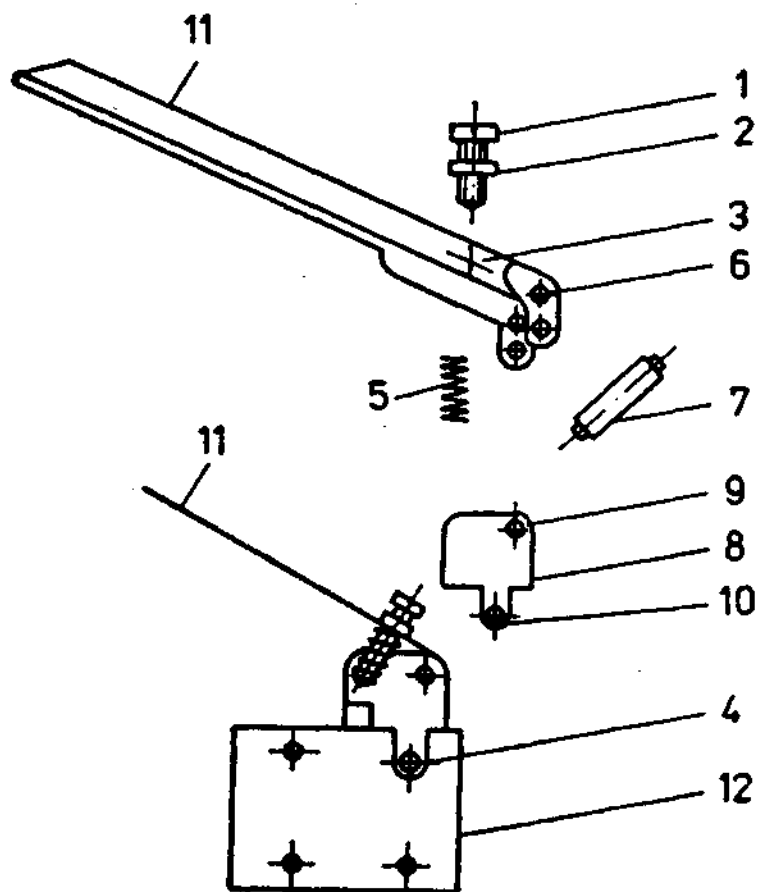
a zabraňuje mu v horizontálním, nekontrolovaném pohybu po hladině. Tyč 4 je vedena v trubici 6, která je ve velké části své délky proříznuta. Ve výřezu je do tyči zavrtán šroub M 2,5, který tvoří zarážku. Pohybuje se v trubici vertikálním směrem. Klesne-li hladina až na jisté minimální množství, sepne přes páku mikropínač 7 minimální hladiny; zvýší-li se hladina až na maximum, sepne mikropínač 8 maximální hladiny. Mikropínače jsou pod izolačním krytem 10. Mechanická úprava mikropínačů je na obr. 126. Na mikropínači 12 běžného typu (220 V/2 A) je připevněna otočná



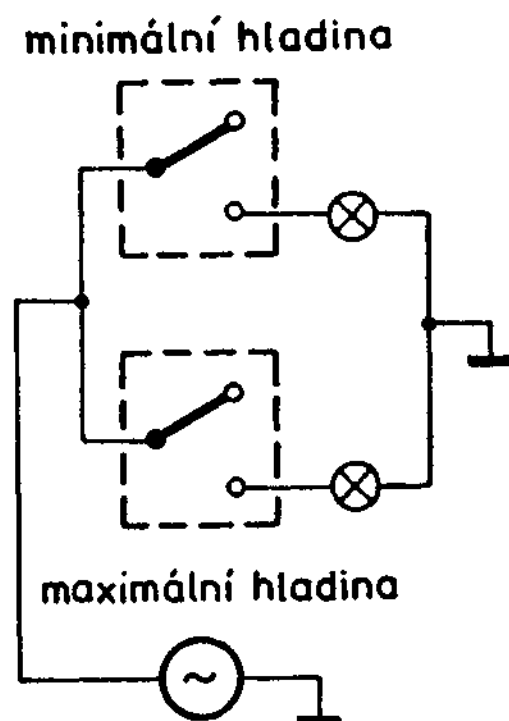
Obr. 125. Mechanická sestava hladinoměru

prodlužovací páka 11. Páka je z mosazného (nebo ocelového) plechu tloušťky 0,5 mm. V díře otvoru 3 páky je závit M3 pro stavěcí šroub M3  $\times$  20 mm se zajišťovací maticí M3. Stavěcí šroub při pohybu páky 11 přímo stiskne tlačítko mikropínače. Pro lepší vracení páky je na šroubu a tlačítku mikropínače tlačná pružina 5 s průměrem 3,2 mm, dlouhá asi 10 mm. V montážním otvoru mikropínače jsou šroubem M3  $\times$  20 mm připevněny dvě bočnice B z mosazného plechu tloušťky 1 mm. Bočnice mají ložiskový otvor 9, v němž drží rozepřený vodící váleček 7, na kterém je otvory 6 navléknuta páka 11.

Elektrické zapojení je jednoduché (obr. 127). Na obr. 127 je připojení signalizačních žárovek, signalizujících minimální a maximální hladinu. Doléváme-li např. vodu do vyrovnávací nádrže ručně, jistě tento způsob



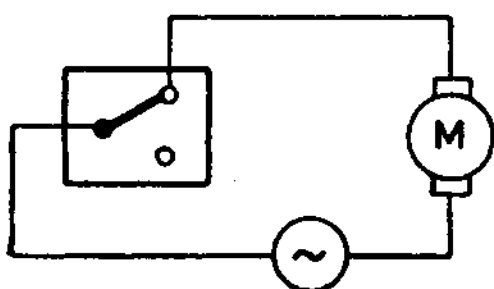
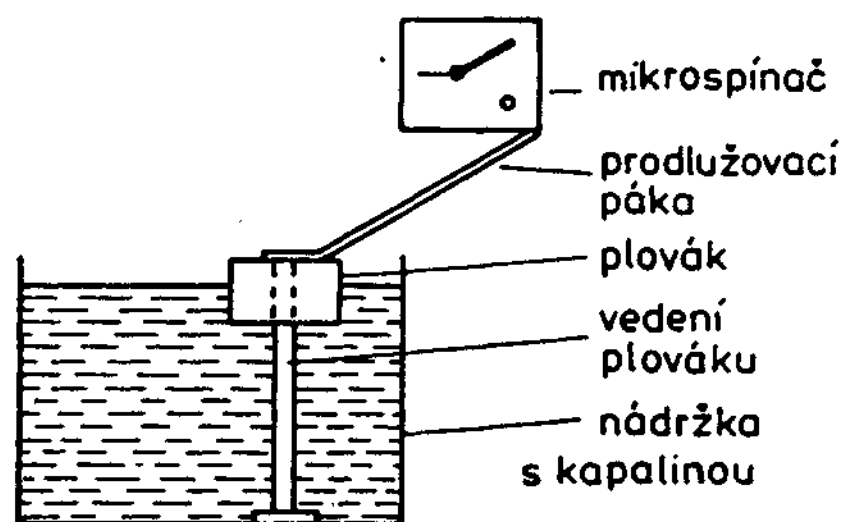
Obr. 126. Úprava mikrospínače



Obr. 127. Zapojení mikrospínačů pro hlídání minimální a maximální hladiny

stačí. Většinou stačí hlídat pouze minimální hladinu a k žárovce minimální hladiny paralelně připojit akustický indikátor, např. běžný domovní zvoněk, který nás na kritické množství vody upozorní. Mikrospínači lze přímo spínat motorek malého čerpadla nebo otevírat elektrický ventil, kterým se voda automaticky doplní.

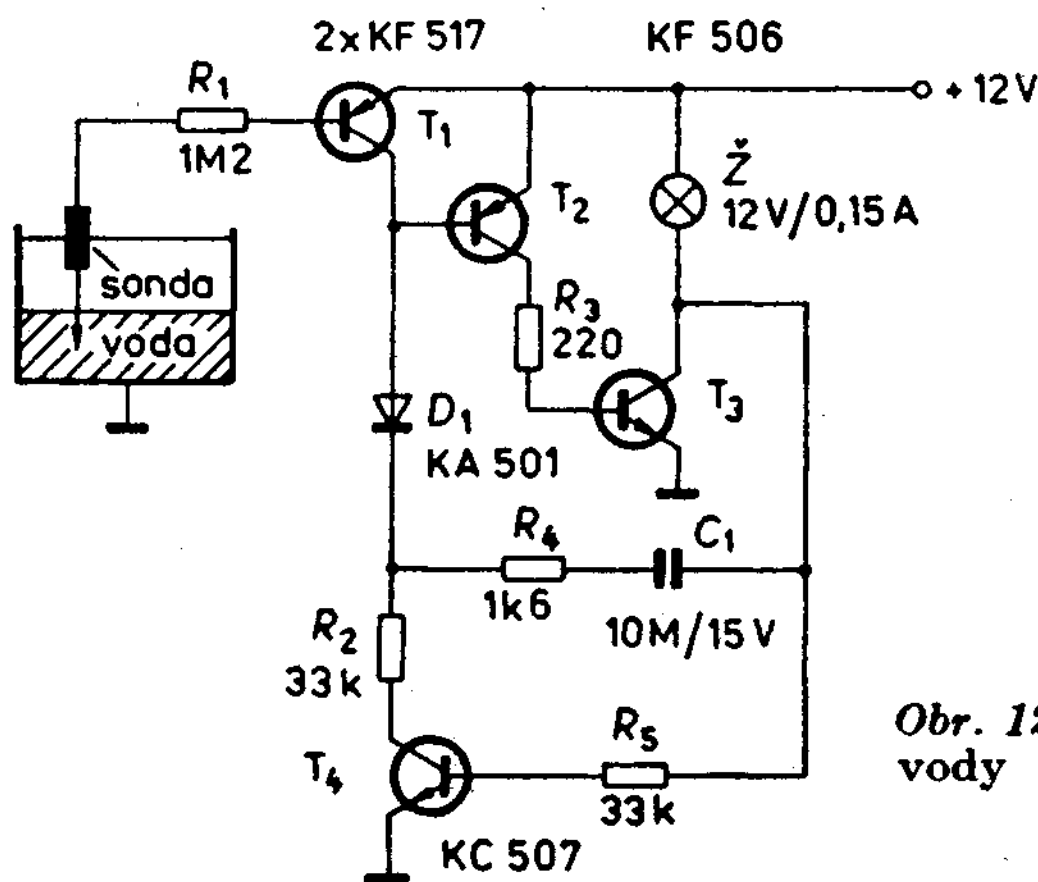
Na obr. 128 je ještě jednodušší řešení. Máme-li již zavedenu takovou mechanizaci, že se voda automaticky dočerpává, je možné hladinu kapaliny



Obr. 128. Nejjednodušší zapojení hlídače hladiny kapaliny s čerpadlem

udržovat pouze na jedné optimální hladině. K tomu stačí jediný mikropsínač s pákou. Jakmile plovák vystoupí do té výšky, že se mikropsínač pohybem páky sepne, rozpojí se přívod napájení motoru, který doplňoval vodu pomocí čerpadla v nádrži. Jakmile opět hladina klesne a mikropsínač se rozpojí, zapne se motor k novému čerpání vody.

Ačkoli jsou mikropsínače konstruovány na napětí sítě a na poměrně velký spínací proud, nedoporučujeme z bezpečnostních důvodů používat k signalizaci ani pohonu přímo síťové napětí. K signalizaci je možné využít např. bezpečné malé napětí ze zvonkového transformátoru, který je trvale pod napětím a může kromě domovního zvonku napájet i signalizační žárovky. Při ovládání motoru čerpadla pro větší bezpečnost spínáme stykač tohoto motoru malým bezpečným napětím.



Obr. 129. Přístroj k hlídání hladiny vody

### Přístroj k hlídání hladiny vody

Tento přístroj slouží k hlídání úrovně hladiny vody v chladiči, avšak vyhoví i v jiných aplikacích. Zapojení je na obr. 129. Je-li sonda ponořena do vody, je proudem procházejícím sondou do báze  $T_1$  udržován tranzistor  $T_1$  ve vodivém stavu. Tranzistory  $T_2$  a  $T_3$  jsou uzavřeny a žárovka nesvítí. Tranzistor  $T_4$  je udržován ve vodivém stavu proudem procházejícím přes žárovku a rezistor  $R_5$ . Po přerušení proudu sondou se uzavírá  $T_1$  a tranzistory  $T_2$  a  $T_3$  se otevírají. Žárovka se rozsvítí a  $T_4$  se zavírá zmenšením napětí na jeho bázi. Po nabití kondenzátoru  $C_1$  se tranzistor  $T_2$  (i  $T_3$ ) zavírá, žárovka zhasne a po určité době, dané časovou konstantou, kterou vytvářejí rezistory  $R_2$ ,  $R_4$  a kondenzátor  $C_1$ , se tranzistor  $T_2$  opět otevírá a celý děj se opakuje.

Tento multivibrátor tedy periodicky rozsvěcuje signalizační žárovku s opakovacím kmitočtem asi 2 Hz.

Kondenzátor  $C_1$  je napěťově namáhán v obou polaritách. Je tedy nutné použít např. kondenzátor MP. Při upevňování sondy je nutné dbát na to,

aby byly zachovány izolační vlastnosti průchodky i při nejvyšší teplotě chladiče. Sondu je nutné zhotovit z nekorodujícího kovu.

Připevníme-li sondu na pryžovou přísavku a místo žárovky použijeme vhodné relé, na jehož kontakt připojíme zvukovou signalizaci, můžeme přístroj použít k hlídání úrovně vody při plnění vany, bazénu apod. Umístíme-li sondu ve studni, můžeme se na dálku přesvědčit, zda hladina vody nepoklesla pod určitou mez.

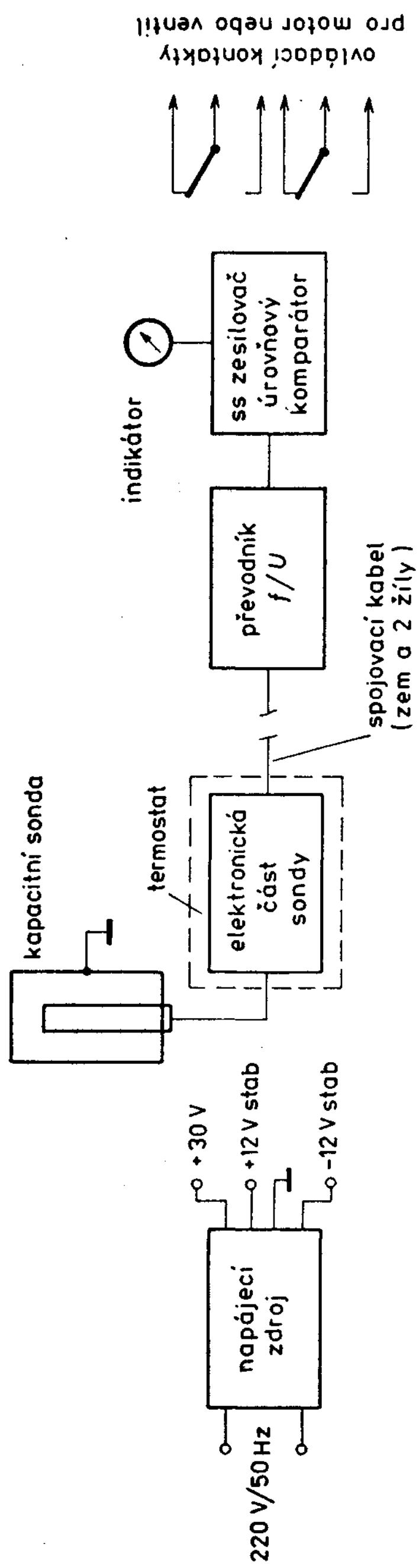
## 57. PŘÍMOUKAZUJÍCÍ MĚŘIČE VÝŠKY HLADINY KAPALINY

Na obr. 130 je schéma přímoukazujícího měřiče hladiny kapaliny, vhodného pro různá použití. Měřicí sonda, která je ponořena do měřené kapaliny, využívá změny vlastní kapacity a je bez napětí. Není tedy nebezpečí, že by někdy přeskočila jiskra, takže lze měřit hladinu nafty, benzínu (např. u automobilu Trabant 601, kde není vlastní palivoměr a množství benzínu v nádrži se kontroluje cejkovanou tyčkou) a samozřejmě i vody. Změní-li se rozměry sondy tak, že zůstane přibližně zachována její původní kapacita, je možné měřit hladinu libovolné výšky. Je možné např. použít okraj studně jako zemní část — obal sondy — a jako jádro sondy použít ocelový drát průměru 3 mm nebo 4 mm. Tento „živý“ konec je volně ponořen ve studni, ale je dobře mechanicky upevněn.

Přístroj se napájí ze sítě 220 V přes trubičkovou pojistku 0,5 A. Napětí z transformátoru se jednocestně usměrňuje diodou  $D_1$  a kondenzátorem  $C_1$  se filtruje. Dioda  $D_2$  toto napětí stabilizuje na úroveň 5 V až 6 V. Proto se tento přístroj může použít pro měření paliva v nádrži automobilu Trabant 601 bez jakýchkoli úprav, neboť Trabant má akumulátor 6 V. Napájení zajistí akumulátor, a proto síťovou část zařízení nepoužijeme. Měřicí kapacitní sonda ponořená do kapaliny je kovová uzemněná trubka vysoká asi 300 mm, se světlostí 15 mm. Trubka je z obou konců otevřená, aby jí kapalina mohla dobře protékat. Uvnitř trubky je elektroda — ocelové jádro s průměrem 1,2 mm až 1,5 mm, která je jedním vodičem (nejlépe stíněním), dlouhým nejvíce 800 mm, připojena k oscilátoru. Jádro je uvnitř trubky upevněno izolovanými středícími kroužky, jejichž mezikruží je ještě provrtáno, aby kapalina mohla sondou volně protékat. Kapacitní sonda je tedy průchozí souosé vedení. Hladina uvnitř této souosé sondy je stejná jako hladina vně sondy, kterou měříme. Změnou hladiny uvnitř sondy se mění vlastní kapacita, změněnou kapacitou se ovládá kmitočet oscilátoru. Měříme-li hladinu kapaliny, která má větší vodivost, např. průmyslovou vodu, je třeba vnitřní část sondy ponořit do izolačního laku.

Princip měření je jednoduchý. Základem je tříbodový oscilátor s tranzistorem  $T_1$ . Kapacitní sonda je připojena k oscilátoru přes oddělovací transformátor  $Tr_2$  a sekundární vinutí  $L_2$ , kondenzátor  $C_5$  a kapacita sondy tvoří jednoduchý můstek  $LC$ . Pracovní zdvih oscilátoru (tedy změna kmitočtu oscilátoru při změně od maximální do minimální hladiny) je podle druhu kapaliny asi 100 Hz až 600 Hz. Upravíme-li rozměry sondy (a tím její ka-





Obr. 131. Blokové schéma měření výšky kapaliny



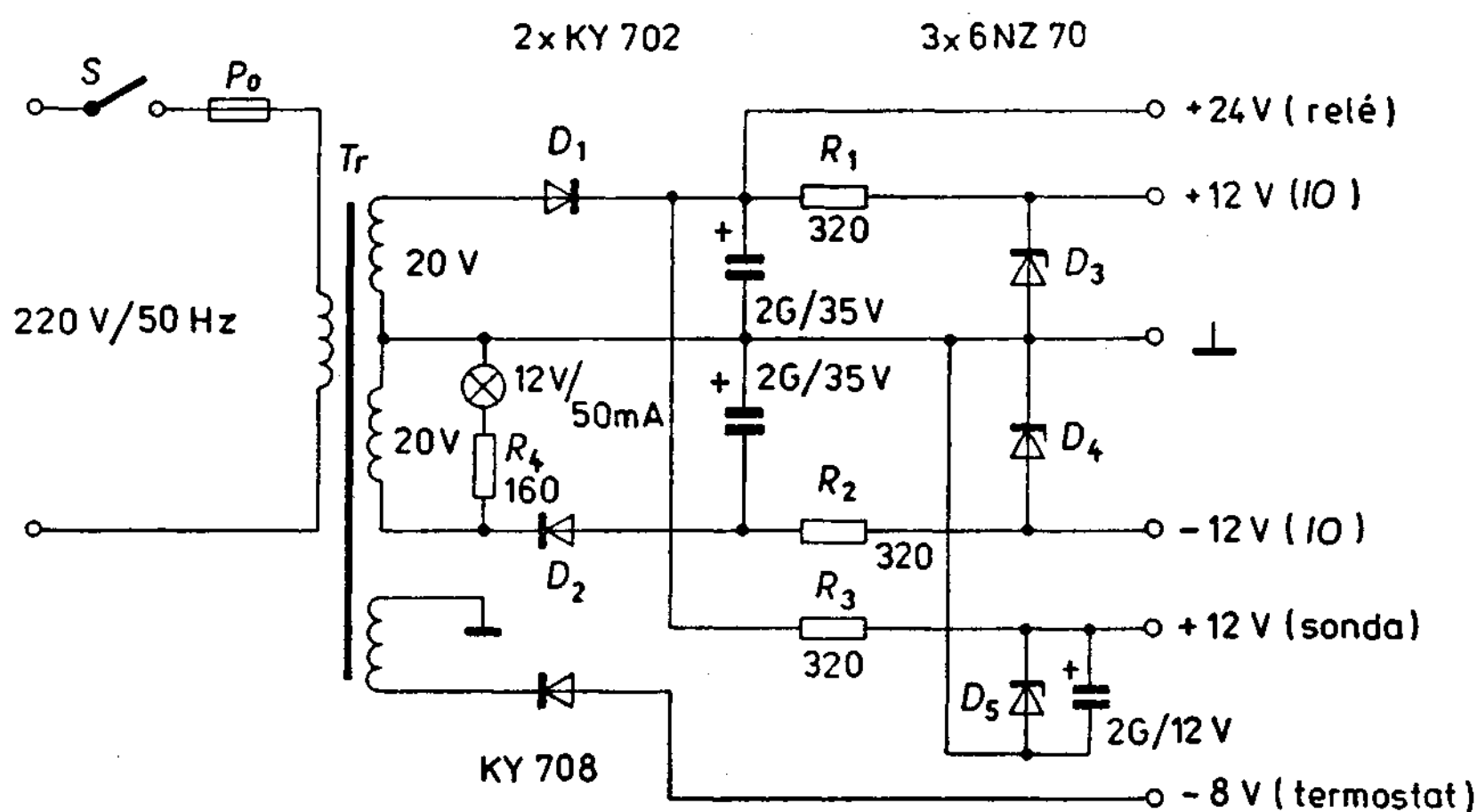
pacitu), je třeba úměrně změnit i kapacitu kondenzátoru  $C_5$ . Integrovaný obvod MAA 245 spolu se dvěma diodami ( $D_3$  a  $D_4$ ) je zapojen jako měřič kmitočtu, takže výchylka ručky měřidla je úměrná změně kmitočtu. Zařízení obsahuje dva nastavitelné potenciometry  $P_1$  a  $P_2$ . Potenciometrem  $P_1$  nastavujeme na stupnici měřidla minimální výchylku pro námi zvolenou nulovou hladinu kapaliny. Potenciometrem  $P_2$  nastavujeme citlivost indikátoru, takže jím lze na stupnici měřidla nastavit údaj odpovídající maximální hladině.

## 58. KAPACITNÍ MĚŘENÍ VÝŠKY HLADINY KAPALINY

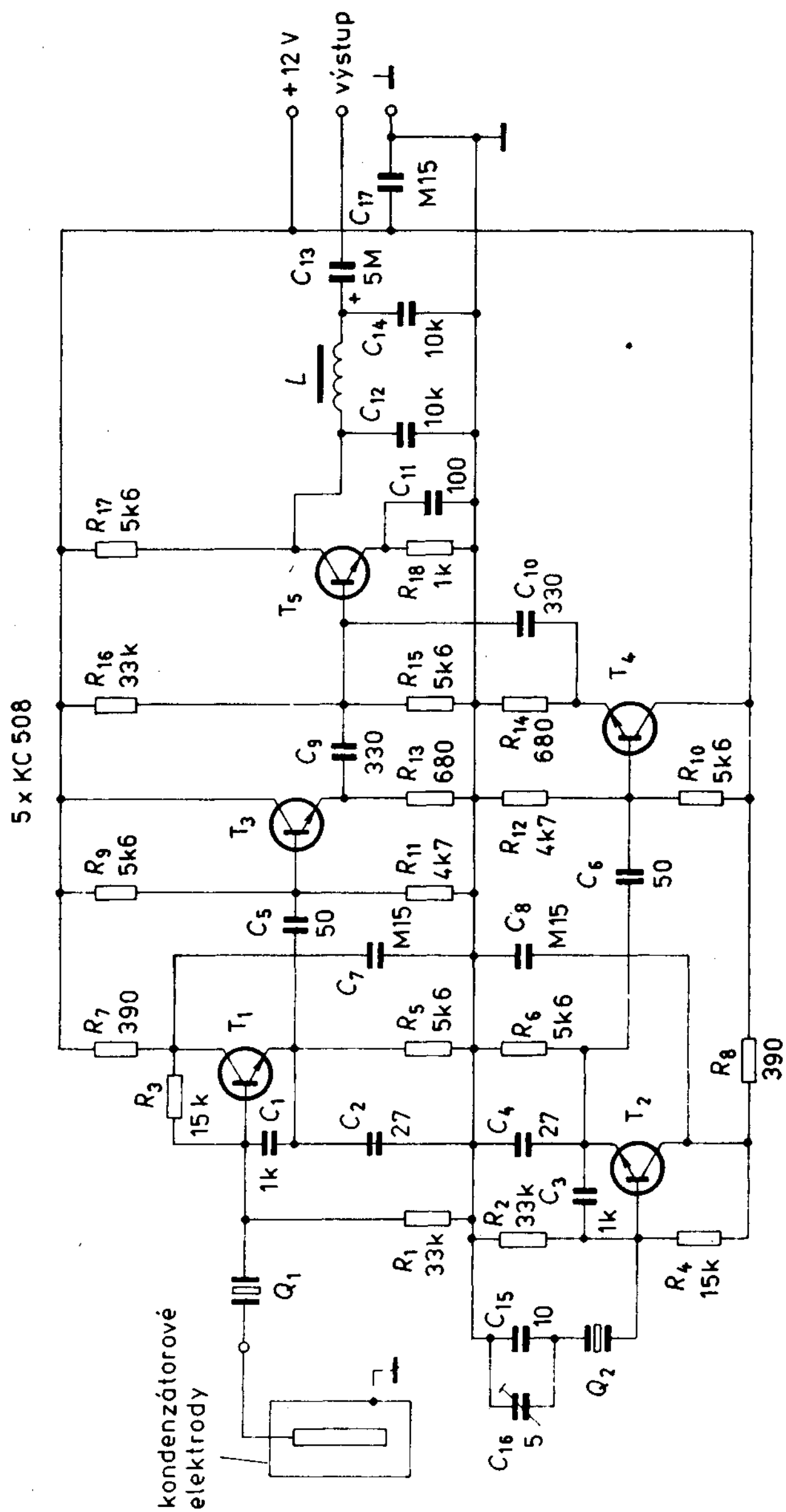
Na obr. 131 je blokové schéma měření výšky kapaliny. Na rozdíl od ostatních popisovaných zařízení je to poměrně složitý přístroj; má však široké použití a je z hlediska měření relativně nejpřesnější. Celé zařízení se skládá z napájecího zdroje (obr. 132), kapacitní sondy s elektrickou částí sondy (obr. 133), převodníku kmitočtů — napětí (obr. 135), stejnosměrného zesilovače a z úrovnňových komparátorů (obr. 136). Místo stejnosměrného zesilovače a úrovnňových komparátorů lze použít stupňový úrovnňový vyhodnocovač (obr. 137), chceme-li výšku hladiny indikovat pouze žárovkou.

### Kapacitní sonda

V nádrži s indikovanou výškou kapaliny jsou ponořeny dvě elektrody, tvořící kondenzátor (obr. 133). Výška měřené kapaliny se měří pomocí změny kapacity mezi těmito dvěma elektrodami. Rozměry elektrod neuvádíme, předpokládáme, že si je každý určí sám podle zvoleného tvaru sondy



Obr. 132. Napájecí zdroj



Obr. 133. Kapacitní sonda s elektronickou částí

a podle potřebného rozsahu měření výšky kapaliny. Kapacita a plocha elektrod spolu souvisejí podle vztahu

$$C = \frac{\epsilon_r \epsilon_0 S}{d}$$

kde  $C$  je kapacita [F],

$S$  plocha elektrody sondy [ $\text{m}^2$ ],

$d$  vzdálenost mezi elektrodami [m],

$\epsilon_0$  permitivita vakua [F/m],

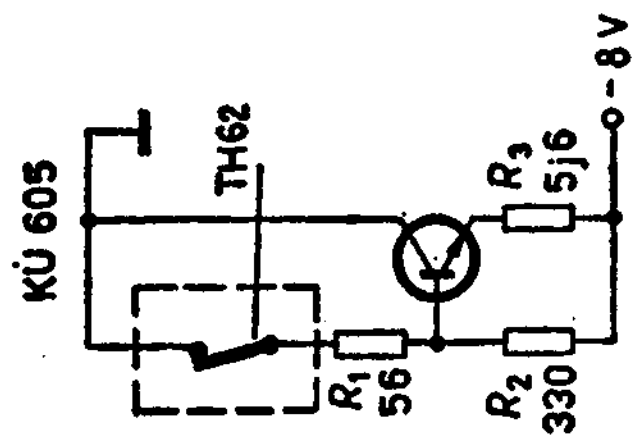
$$\epsilon_0 = \frac{1}{4\pi \cdot 9 \cdot 10^9} = 8,854 \cdot 10^{-12} \text{ F/m}$$

$\epsilon_r$  poměrná permitivita.

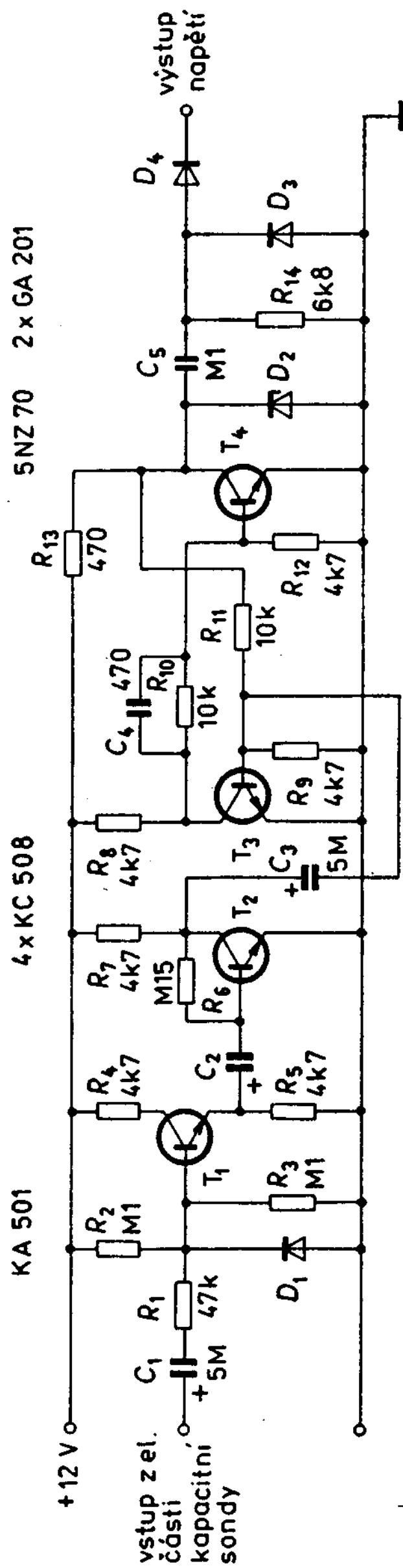
Poměrná permitivita vzduchu je přibližně 1. Stoupá-li kapalina, mění se výsledná poměrná permitivita  $\epsilon_r$  a kapacita kondenzátoru tvořeného dvěma elektrodami se zvětšuje. V kapalině jsou ponořeny dvě elektrody: uzemněná elektroda a elektroda od země izolovaná, která je spojena přímo s krystalem  $Q_1$ . Kapacita sondy má být v rozmezí od 30 pF do 60 pF. (Máme na mysli celkovou změnu, složenou ze změny poměrné permitivity  $\epsilon_r$  mezi elektrodami a změny celkové kapacity, určenou pouze geometrickým uspořádáním elektrod.) V kovové nádobě stačí pouze jedna elektroda. Je dobře, je-li povrch elektrod izolován, aby kondenzátor tvořený oběma elektrodami neměl žádný svod pro případ, že indikovaná kapalina je vodivá.

Spoj mezi izolovanou elektrodou kondenzátorové sondy a krystalem  $Q_1$  by měl být co nejkratší. Z toho plyne omezení, že elektrická část kapacitní sondy musí být umístěna co nejbližší místu měření. Základem jsou dva stejné krystalem řízené oscilátory. Vyzkoušeli jsme kmitočet 5 MHz, lze však jistě použít i jiné krystaly s jinými kmitočty.

Krystalový oscilátor je tvořen krystalem zapojeným v bázi tranzistoru  $T_1$  ( $T_2$ ) a oddělovacím stupněm  $T_3$  ( $T_4$ ). Náhradním schématem krystalu je sériový rezonanční obvod  $LC$ . Přidáme-li do série ke krystalu kondenzátor s malou kapacitou, lze vlastní kmitočet krystalu ovlivnit a jeden oscilátor vzhledem k druhému lze rozladovat o 300 Hz až 500 Hz. Jeden oscilátor lze doladovat a pevně nastavit na potřebný kmitočet trimrem  $C_{16}$ , druhý oscilátor se rozladuje změnou kapacity kondenzátorové sondy. Tranzistor  $T_5$  je zapojen jako směšovač s potlačením vyšších kmitočtů na výstupu, takže na výstupu sondy je pouze rozdílový kmitočet obou oscilátorů. Ten se změnou kapacity  $C_{16}$  nebo  $C_{15}$  snažíme nastavit asi na 500 Hz až 1000 Hz. Spojovací kabel mezi sondou a převodníkem kmitočet — napětí může být nestíněný a téměř libovolně dlouhý. Protože se změna kapacity projevuje jako změna kmitočtu, nemohou žádná rušení, která jsou většinou pouze amplitudového rázu, ovlivňovat výsledné měření. K tomu, abychom zabezpečili dostatečnou kmitočtovou stálost obou oscilátorů, je třeba elektrickou část kapacitní sondy (nebo alespoň oba krystaly a tranzistory  $T_1$  a  $T_2$ ) umístit v prostoru, v němž je zaručena stálá teplota, s odchylkou  $\pm 1^\circ\text{C}$ .



Obr. 134. Termostat



Obr. 135. Převodník kmitočtů — napětí

To lze realizovat tak, že je umístíme v jednoduchém kontaktním termostatu, jehož elektrické schéma je na obr. 134.

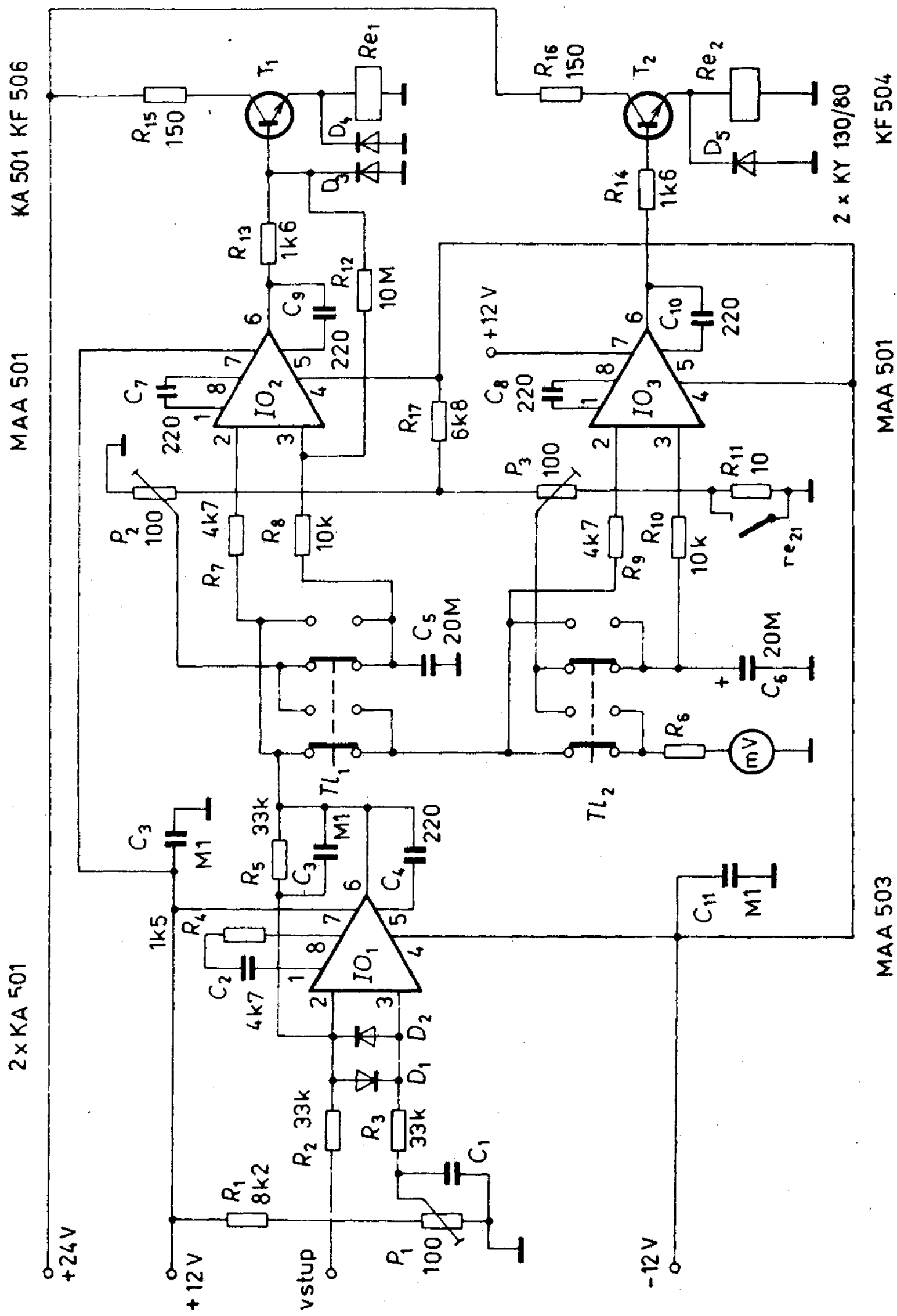
Základem termostatu je bimetalový rozpínací termostatický kontakt TH62, který se při překročení nastavené teploty rozpojí. Termostat TH62 je určen pro tepelnou ochranu elektrické podušky. Je upraven tak, že je vyjmut z porcelánového pouzdra a přímo připevněn na vyhřívaný plášť. Kontakt nastavíme stavěcím šroubem na teplotu vyšší, než je teplota okolí, nejlépe v rozmezí 40 °C až 50 °C. Jakmile se uvnitř termostatu zvýší teplota, kontakt se rozpojí a tranzistorem přestane procházet proud. V termostatu jsou dva vyhřívací prvky — tranzistor KU 605, který je kolektorem připevněn na plášť termostatu, a vyhřívací rezistor  $R_3$ , navinutý z odporového drátu. Termostatem je malá mosazná krabička, spájená z plechu tloušťky 0,5 mm. Uvnitř je tranzistor a rezistor  $R_3$  s kontaktem termostatu B. Ve vyhřívaném prostoru termostatu je elektrická část kapacitní sondy nebo alespoň oba krystaly a tranzistory  $T_1$  a  $T_2$ . Při správné funkci termostatu má kontakt rozpínat a spínat v intervalu asi 1 min až 5 min se střídou rozepnutí a sepnutí asi 1 : 1. Vyhřívací schopnost termostatu se mění změnou odporu rezistoru  $R_3$ . Je nezbytné, aby plášť termostatu (mosazný obal) byl od okolního prostředí dokonale tepelně izolován. Tento jednoduchý termostat je schopen zabezpečit teplotu uvnitř vyhřívaného prostoru s přesností  $\pm 1$  °C, což je pro náš účel vyhovující.

### *Převodník kmitočet—napětí*

Jeho úkolem je přeměnit sinusové napětí na vstupu (výstup směšovače sondy) na stejnosměrné napětí, přičemž změna kmitočtu musí být úměrná změně na výstupu. Funkce je jednoduchá (obr. 135). Na vstupu je tvarovací obvod tvořený tranzistorem  $T_1$ . Dioda  $D_1$  má pouze ochrannou funkci. Monostabilní klopný obvod tvořený tranzistory  $T_1$  a  $T_3$  přemění impulsy z emitoru  $T_1$  na impulsy s konstantní šířkou. Ty se pak zesílí a napěťově stabilizují tranzistorem  $T_4$  a diodou  $D_2$ . Integrátor, tvořený kondenzátorem  $C_5$ , rezistorem  $R_{14}$  a diodami  $D_3$  a  $D_4$ , dokáže přeměnit impulsy na stejnosměrné napětí, které se objeví na výstupu celého převodníku. Potřebujeme-li zvětšit citlivost převodníku (nebo lépe řečeno upravit napětí na výstupu), je při zvyšujícím se kmitočtu na vstupu třeba zvětšovat kapacitu  $C_5$  nebo odpor  $R_{14}$ .

### *Stejnoseměrný zesilovač a úrovnňové komparátory*

Na výstupu převodníku kmitočet — napětí je kladné stejnosměrné napětí. Nulové úrovní kapaliny však neodpovídá nulové napětí, ale jistá napěťová úroveň. Ta je určena rozdílem kmitočtů obou krystalových oscilátorů, který není nulový. Při stoupání hladiny kapaliny se rozladuje oscilátor, mění se kmitočet, a tím se zvětšuje stejnosměrné napětí na výstupu převodníku kmitočet — napětí. Stejnoseměrný zesilovač tvořený integrovaným obvodem IO<sub>1</sub> (obr. 136) se otevře až tehdy, je-li napětí přicházející na vstup 2



Obr. 136. Zesilovač a úrovnňový komparátor

větší než napětí na vstupu 3. Je-li trimrem  $P_1$  nastavena stejná napěťová úroveň, jaká odpovídá napěťové úrovni při nulové hladině vody, začne se na výstupu otvoru  $IO_1$  objevovat kladné napětí až tehdy, zvětšuje-li se napětí na vstupu nad tuto napěťovou počáteční úroveň. Proto může být milivoltmetr mV ocejchován přímo ve výšce měřené kapaliny — lze dosáhnout téměř lineární stupnice s počáteční nulovou hladinou kapaliny, odpovídající nule na stupnici měřidla. Nulovou hladinu tedy určuje natočení běžce trimru  $P_1$ .

Maximální rozsah lze měnit

a) změnou citlivosti měřidla mV, tedy změnou předřadného odporu  $R_6$ ;  
b) změnou zesílení zesilovače  $IO_1$ ; při uvedených odporech je zesílení 1; měníme-li odpor  $R_5$  ve zpětné vazbě, mění se i zesílení; zvětšíme-li odpor dvakrát, zvětší se zesílení dvakrát, naopak zmenšíme-li odpor na polovinu, změní se zesílení na polovinu; kondenzátor  $C_3$  ve zpětné vazbě má vliv na setrvačnost měření;

c) maximální rozsah lze měnit i změnou citlivosti převodníku kmitočet — napětí.

Na výstupu integrovaného obvodu  $IO_1$  je tedy stejnoseměrné napětí úměrné výšce kapaliny; při výšce hladiny nula je nulové a při stoupající hladině se zvětšuje.

Další dva integrované zesilovače,  $IO_2$  a  $IO_3$ , pracují jako úrovnňové komparátory. Překročí-li hladina nastavenou úroveň, sepne příslušné relé. Zcela úmyslně jsou na schématu oba komparátory zapojeny jinak. Na vstup 2 (tj. na invertující vstup) operačního zesilovače se přivádí napětí, jehož úroveň je rozhodující pro sepnutí nebo rozepnutí relé. Na neinvertující vstup 3 operačního zesilovače se z děliče (tedy běžce trimru  $P_2$  nebo  $P_3$ ) přivádí porovnávací napětí. Dokud je na vstupu 2 operačního zesilovače napětí menší než na vstupu 3 (u obou napětí je úroveň záporná), je na výstupu 6 operačního zesilovače záporné napětí a kontakty relé  $Re_1$  jsou rozpojeny. Bude-li však napětí na vstupu 2 větší než napětí na vstupu 3, změní se skokem výstupní napětí na výstupu 6 na kladné, tranzistor se otevře a relé sepne. Operační zesilovače  $IO_2$  a  $IO_3$  nemají zapojenu žádnou zápornou zpětnou vazbu a zesílení naprázdno je větší než  $5 \cdot 10^4$ , takže (odhadem) k tomu, aby se změnilo napětí na výstupu 6 z nuly na 5 V, stačí změna napětí na vstupu 3 v porovnání se vstupem 2 o  $10^{-4}$  V. Kontakty relé tvoří výstupy celé soustavy. Integrovaný obvod  $IO_3$  ovládá relé  $Re_2$ , např. při zvýšení hladiny nad minimální úroveň, obvod  $IO_2$  ovládá relé  $Re_1$ , např. při zvýšení hladiny nad maximální úroveň. Kontakty mohou spínat signalizační žárovky, zvonek nebo motor čerpadla nádrže. Úrovně sepnutí se nastavují tak, že vždy stiskneme příslušné tlačítko. Po jeho stisknutí se odpojí vstupy a vnitřní referenční napětí, dříve přiváděné na vstup 3, se přivede na měřicí přístroj. Na měřicím přístroji mV pak trimry  $P_3$  a  $P_2$  nastavíme přímo napětí, při němž musí příslušné relé ( $Re_1$  nebo  $Re_2$ ) sepnout.

Oba zesilovače ( $IO_2$  i  $IO_3$ ) mají odlišně zapojenou tzv. hysterezi. Úrov.



ňové komparátory jsou nastaveny tak, aby při určitém napětí sepnuly a při trochu nižším napětí, než je nastavené napětí, se rozpojily. Stoupá-li totiž hladina kapaliny velmi pomalu, nastane okamžik, kdy bez použití hystereze vznikne neurčitý stav. Relé při určité úrovni hladiny sepne, pak se např. drobným zčeřením hladiny kapacita kondenzátorové sondy zmenší a relé se zase rozpojí. Je-li použita hystereze, nemůže tento děj nastat. U integrovaného zesilovače IO<sub>2</sub> je hystereze řešena tak, že z výstupu 6 je zavedena zpětná vazba rezistorem  $R_{12}$  zpět na vstup 3. Rozdíl napětí mezi sepnutím a rozpojením na vstupu je tzv. hysterezní napětí  $U_H$ , které lze přibližně stanovit ze vztahu

$$U_H \doteq U_v \frac{R_8}{R_8 + R_{12}}$$

U integrovaného zesilovače IO<sub>3</sub> je k vytvoření hystereze použit kontakt relé  $re_{21}$  z výstupu soustavy, jímž se zkratuje malý odpor, takže se zmenší porovnávací napětí přiváděné na vstup 3 při sepnutí relé  $Re_2$ . Velikost hysterezního napětí je přímo úměrná odporu  $R_{11}$ .

### *Stupňový úrovnový vyhodnocovač napětí*

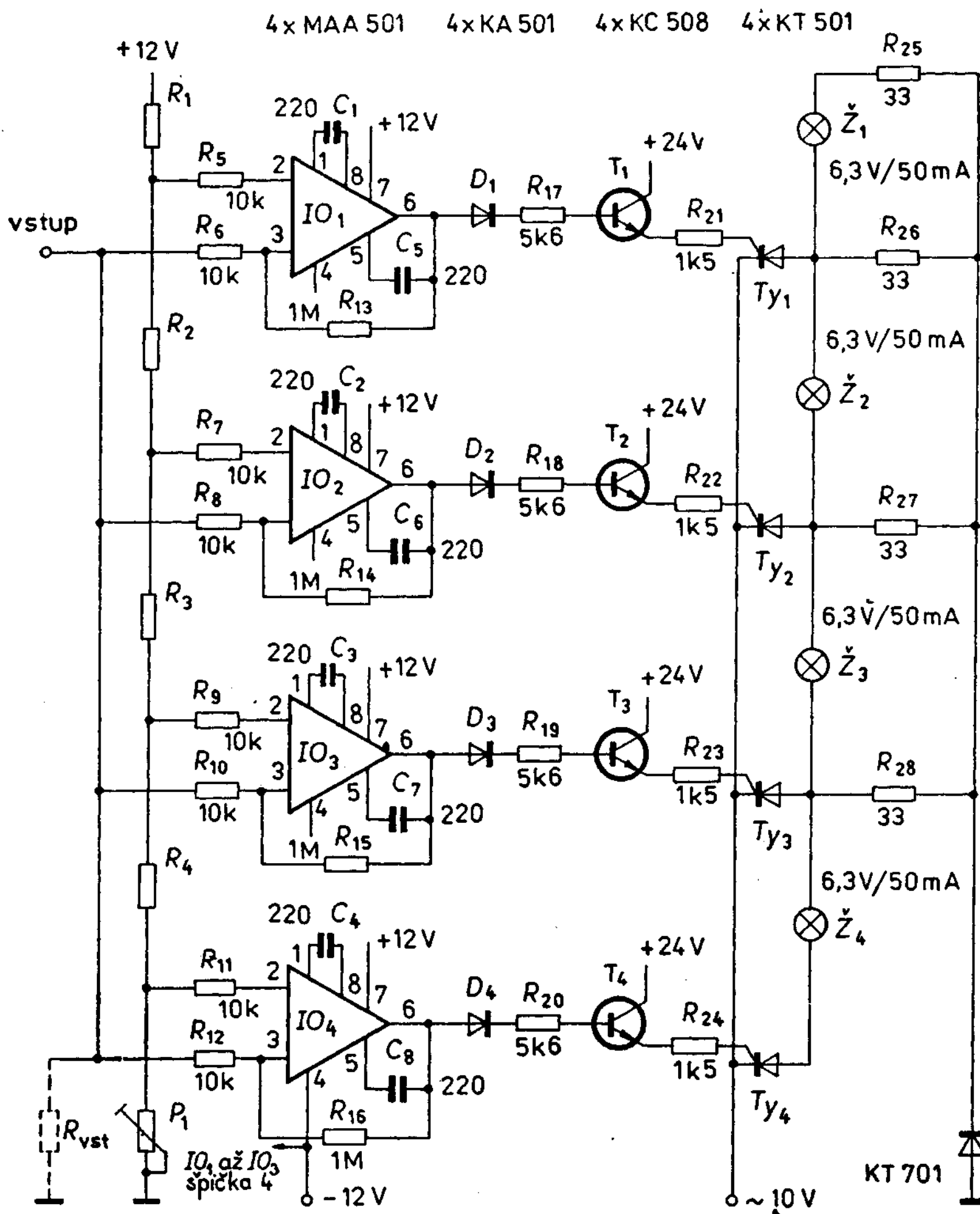
Stačí-li vyhodnocovat úroveň hladiny měřené kapaliny po stupních a indikovat ji pouze žárovkami, lze místo stejnosměrného zesilovače s úrovnovými komparátory použít vyhodnocovač podle obr. 137. Jeho vstup se připojí přímo na výstup převodníku kmitočet — napětí. Odpor  $R_{vst}$  (naznačený na schématu čárkovaně) nemá být větší než 10 kΩ a je nutný, je-li mezi převodníkem kmitočet — napětí a vstupem stupňového úrovnového vyhodnocovače delší vedení. Žárovky  $\check{Z}_1$  až  $\check{Z}_4$  určují výšky měřené hladiny. Jednotlivé indikované úrovně určuje dělič napětí, tvořený rezistory  $R_1$  až  $R_4$  spolu s trimrem  $P_1$ . Obvod vyhodnocení pracuje takto: Zvětší-li se vstupní napětí na vstupu 3 integrovaného obvodu IO<sub>4</sub> tak, že bude větší než napětí na vstupu 2, změní se původně záporné napětí na výstupu integrovaného obvodu na kladné, sepne tranzistor  $T_4$  a rezistor  $R_{24}$  i tyristor  $Ty_4$  a jím se připojí a rozsvítí žárovka  $\check{Z}_4$ . To může např. znamenat, že kapalina dosáhla minimální výšky. Stoupá-li kapalina dále a přesáhne-li napětí na vstupu 3 integrovaného obvodu IO<sub>3</sub> úroveň danou děličem určujícím napětí na vstupu 2, sepne analogicky tyristor  $Ty_3$  a svítí pouze žárovka  $\check{Z}_3$ , protože žárovka  $\check{Z}_4$  je tyristorem  $Ty_3$  zkratována. Vždy tedy svítí pouze jedna žárovka a označuje okamžitou výšku indikované hladiny. Při zvyšování hladiny se postupně rozsvěcuje libovolný počet žárovek. Stupňový vyhodnocovač může mít mnohem více stupňů s příslušným počtem žárovek. Všechny zesilovače mají zavedenou hysterezi (byla popsána dříve, u popisu funkce úrovnových komparátorů).

Zařízení tak, jak jsme ho popsali, je velmi univerzální. Lze ho použít např. pro měření sypkých materiálů a jinde. Pro každý materiál s rozdílnou poměrnou permitivitou  $\epsilon_r$  je však nutné upravit některé díly (např. konden-

zátorovou sondu), nastavit správné úrovně napětí na výstupech apod. Pro ilustraci uvádíme poměrné permitivity  $\epsilon_r$  některých běžných materiálů: voda 80, olej 2 až 3, nafta a petrolej 2,3, křemenný písek 3,7 až 4,5 atd.

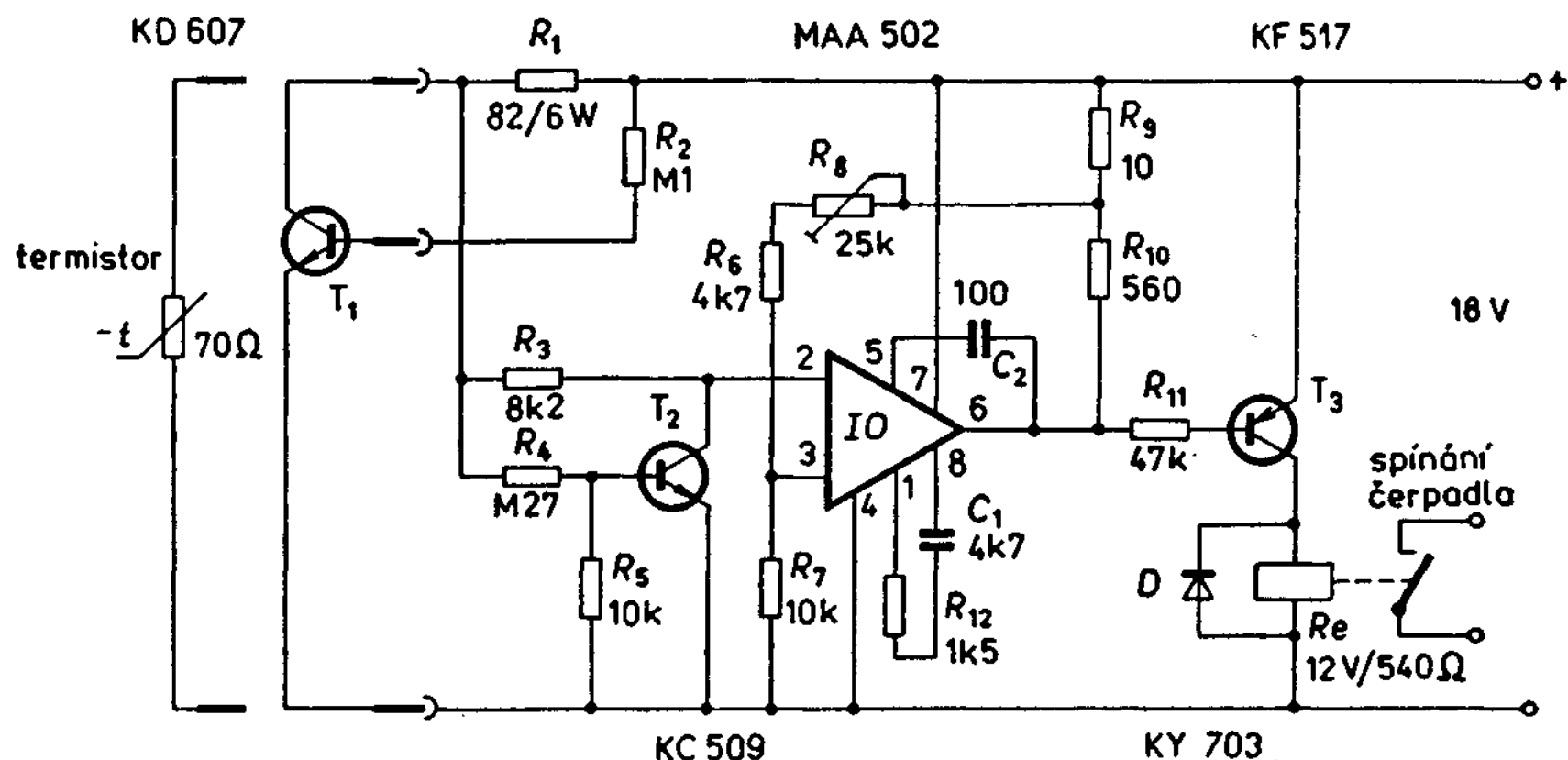
## 59. ELEKTRONICKÉ ODPOJOVÁNÍ ČERPADLA

Aby se zabránilo chodu čerpadla naprázdno (při poklesu hladiny vody pod úroveň sacího koše), lze použít zapojení podle obr. 138. Čidlem je termistor nebo tranzistor, který se trvale ohřívá průchodem elektrického prou-



**Obr. 137. Stupňový úrovnňový vyhodnocovač**

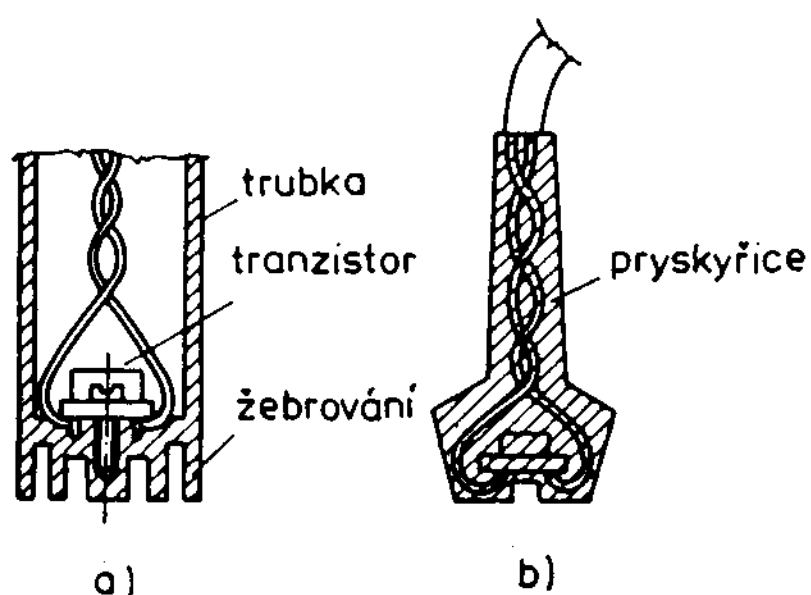
du. Obklopuje-li voda ochranný obal, v němž je čidlo umístěno, odvádí se teplo a teplota termistoru nebo tranzistoru je jiná, než když čidlo obklopuje vzduch. Změna teploty vyvolá změnu odporu čidla a na tuto změnu reaguje relé spínající čerpadlo.



Obr. 138. Elektronické odpojování čerpadla

Předností tohoto zapojení je, že lze čidlo hermeticky uzavřít do ochranného obalu nebo je zalít i s konci přívodů do plastu, a dlouhodobě tak zabránit jeho korozi. Činnost přístroje nezávisí na způsobu upevnění (na rozdíl od kapacitních sond) a nevyužívá elektrické vodivosti tekutiny, takže přístroj lze použít i pro hlídání hladiny jiných tekutých látek. Podmínkou je, že tyto tekutiny musí být chladnější než ohřívající čidlo. Použití germaniového tranzistoru je omezeno teplotou asi 25 °C.

Nevýhodou přístroje je určité zpoždění při odpojení čerpadla, neboť trvá určitou dobu, než se vynořený termistor nebo tranzistor ohřeje na teplotu, při níž přístroj reaguje. Aby se zvětšila citlivost a aby tato doba byla co nejkratší, je použit operační zesilovač. Při konstrukci je nutné dbát, aby



Obr. 139. Upevnění tranzistoru v sondě pro odpojování čerpadla

tekutina byla v těsném tepelném spojení s přechodem tranzistoru nebo s plochou termistoru. Tloušťka ochranného krytu tedy musí být co nejmenší. Zpoždění potom nepřesáhne několik sekund. Upevnění tranzistoru v sondě je patrné z obr. 139.

Integrovaný obvod MAA 502 tvoří s rezistory  $R_3$ ,  $R_6$ ,  $R_7$ ,  $R_8$ ,  $R_9$  a  $R_{10}$  Schmittův klopný obvod, jehož bod sepnutí lze nastavit rezistorem  $R_8$ . Obvod tranzistoru  $T_2$  s rezistory  $R_4$  a  $R_5$  zastaví čerpadlo, je-li přerušeno vedení připojující teplotní čidlo. Tranzistor  $T_3$  spíná relé Re, jehož kontakty ovládají čerpadlo. Relé je trvale sepnuté a odpadá pouze tehdy, vynoří-li se tepelné čidlo z kapaliny. Při poruše v napájecím obvodu nebo při selhání relé nehrozí nebezpečí zničení čerpadla.

## VII. Prostředky automatizace v domácnosti

Velký zájem o elektroniku se vysvětluje zejména tím, že kromě jistého druhu zábavy a poučení je možné neustále vymýšlet nekonečné množství různých variant přístrojů a pomůcek. Kouzlo těchto přístrojů spočívá v tom, že jsme je sami navrhli a sami je také vyrobili. Navíc je to mnohdy unikát, který nelze koupit.

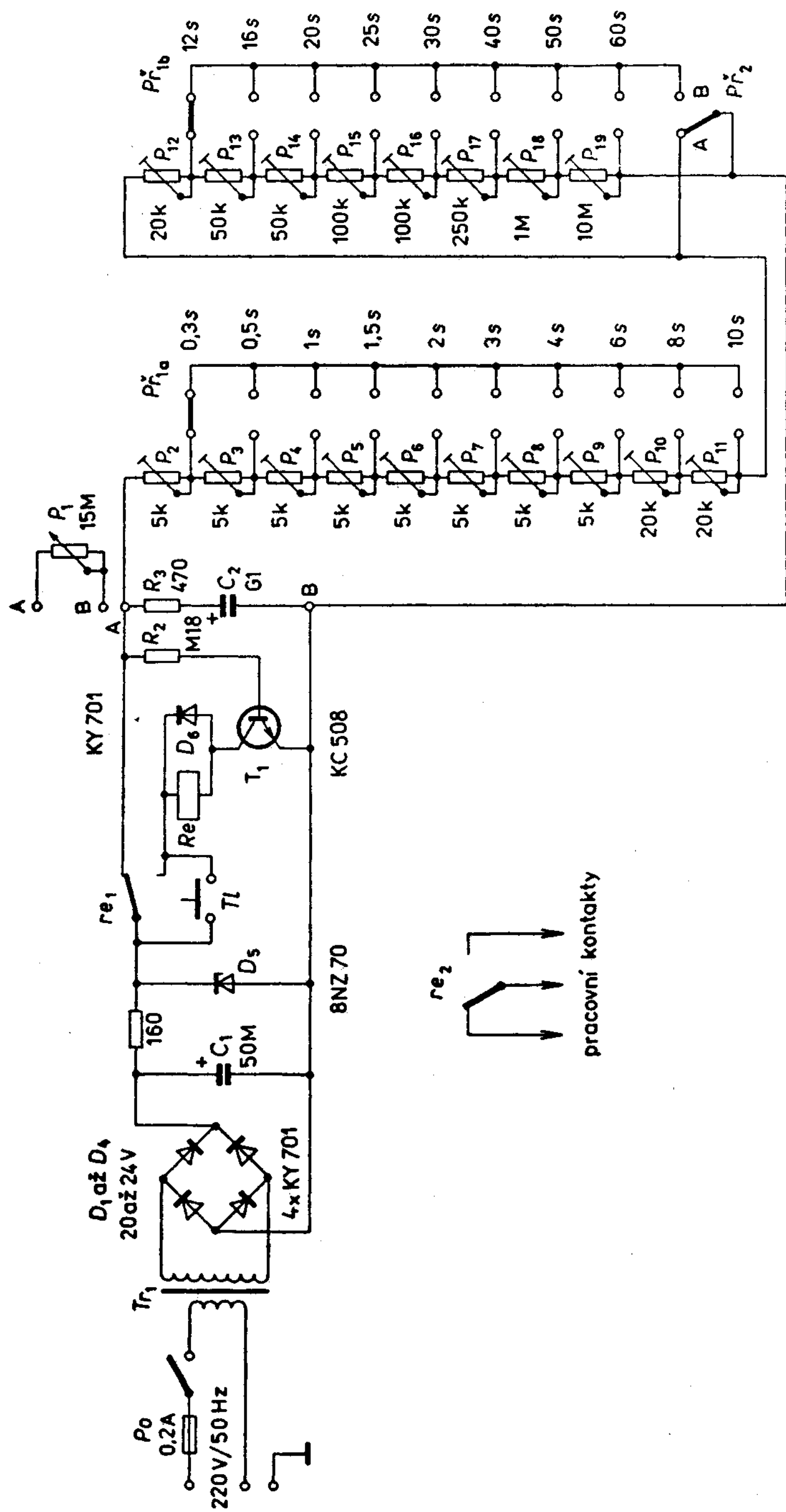
Do bytu a do domácnosti je zapotřebí mnoho různých pomůcek a přístrojů — časové spínače do fotolaboratoře, vypínače se zpožděným rozepnutím, pro hudebníky elektronický metronom. Velmi populární jsou úpravy zvonků u vchodu na přístroje, které hrají melodii. Automatické vypínání větráku na toaletě šetří elektrickou energii a zaručuje, že větrák nezapomene vypnout.

### 60. ČASOVÝ SPÍNAČ

Pro fotolaboratoř k časovému spínání zvětšovacího přístroje nebo pro jiné účely lze použít časový spínač s časy nastavitelnými po skocích. Časový spínač je univerzální, lze ho použít např. i ke zpožděnému vypínání světel, k zpožděnému vypínání větráku na toaletě apod. V jednodušších, nenáročných případech je možné vyřadit oba přepínače ( $Př_1$  a  $Př_2$ ) a do bodů A a B připojit potenciometr  $P_1$ , kterým lze spínaný čas nastavovat plynule.

Funkce přístroje podle obr. 140 je jednoduchá. Usměrněné napětí (diody  $D_1$  až  $D_4$ ) se filtruje kondenzátorem  $C_1$  a stabilizuje diodou  $D_5$ . Pracovní výstupní kontakty relé  $Re$  jsou znázorněny na obr. 140 v klidu (relé je bez proudu). Stiskneme-li tlačítko  $T_1$ , relé  $Re$  sepne. Kondenzátor  $C_2$  se začne vybíjet do báze tranzistoru  $T_1$ . Dokud má kondenzátor  $C_2$  nějaký náboj, tranzistor vede a relé  $Re$  je sepnuto. Jakmile se kondenzátor  $C_2$  vybije, relé  $Re$  odpadne a pracovní kontakty se opět vracejí do klidové polohy. K jemnému nastavování časů se používá dvousegmentový přepínač  $Př_1$ . Je-li přepínač  $Př_2$  v poloze A, nastavujeme pomocí přepínače  $Př_1$  časy do 10 s. Je-li přepínač  $Př_2$  v poloze B, nastavujeme přepínačem  $Př_1$  časy do 60 s. Zvětšením  $C_2$  lze tyto časy ještě asi dvakrát nebo až třikrát prodloužit.

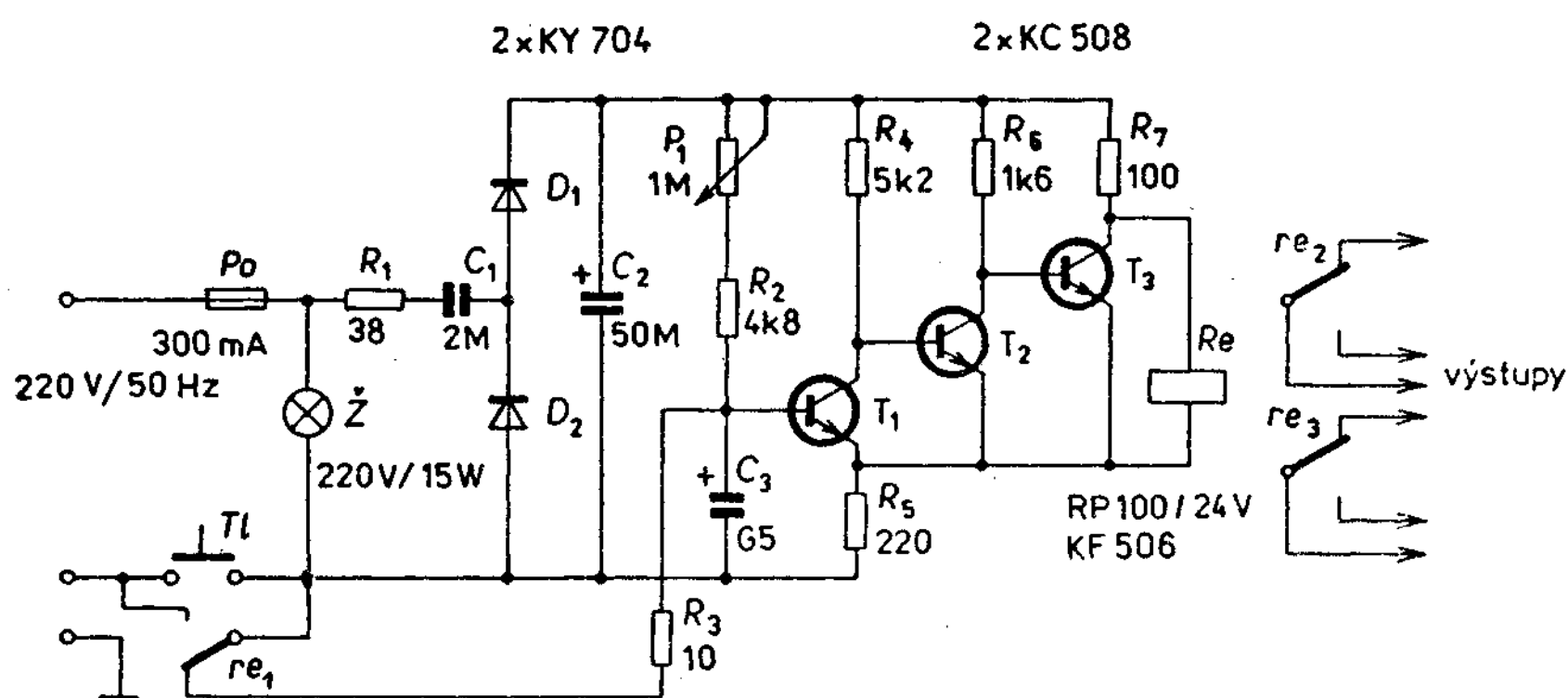
Pro kontrolu sepnutého stavu lze přes některé volné kontakty relé  $Re$  spínat ještě kontrolní žárovky, které signalizují stav sepnutí nebo rozpojení relé, a tím chod celého přístroje.



**Obr. 140. Časový spínač**

## 61. JEDNODUCHÝ ČASOVÝ SPÍNAČ

Někdy potřebujeme časovač, který zpožděně vypne světlo např. na dvoře po našem odchodu nebo v garáži po zavření dveří garáže atd. Časovač je vhodný i do fotolaboratoře. Jeho základní předností je, že nepotřebujeme žádný síťový transformátor. Amatéři z vlastní zkušenosti vědí, jak velká je to přednost. Především se značně zmenší rozměry celého zařízení, takže ho lze např. vestavět do krabice ve zdi. Je třeba si však uvědomit, že pracujeme se síťovým napájením, takže celý časovač musí být uzavřen v krabici s dobrou izolací, aby se obsluha nemohla dotknout různých částí přístroje. Při ožiování je třeba mít tuto skutečnost neustále na zřeteli a postupovat rozvážně, opatrně a používat izolované nářadí, nepájet v zařízení, je-li pod napětím, apod.



Obr. 141. Jednoduchý časový spínač (není nakreslen spoj s tlačítkem mezi žárovkou Ž a kontaktem  $re_1$ )

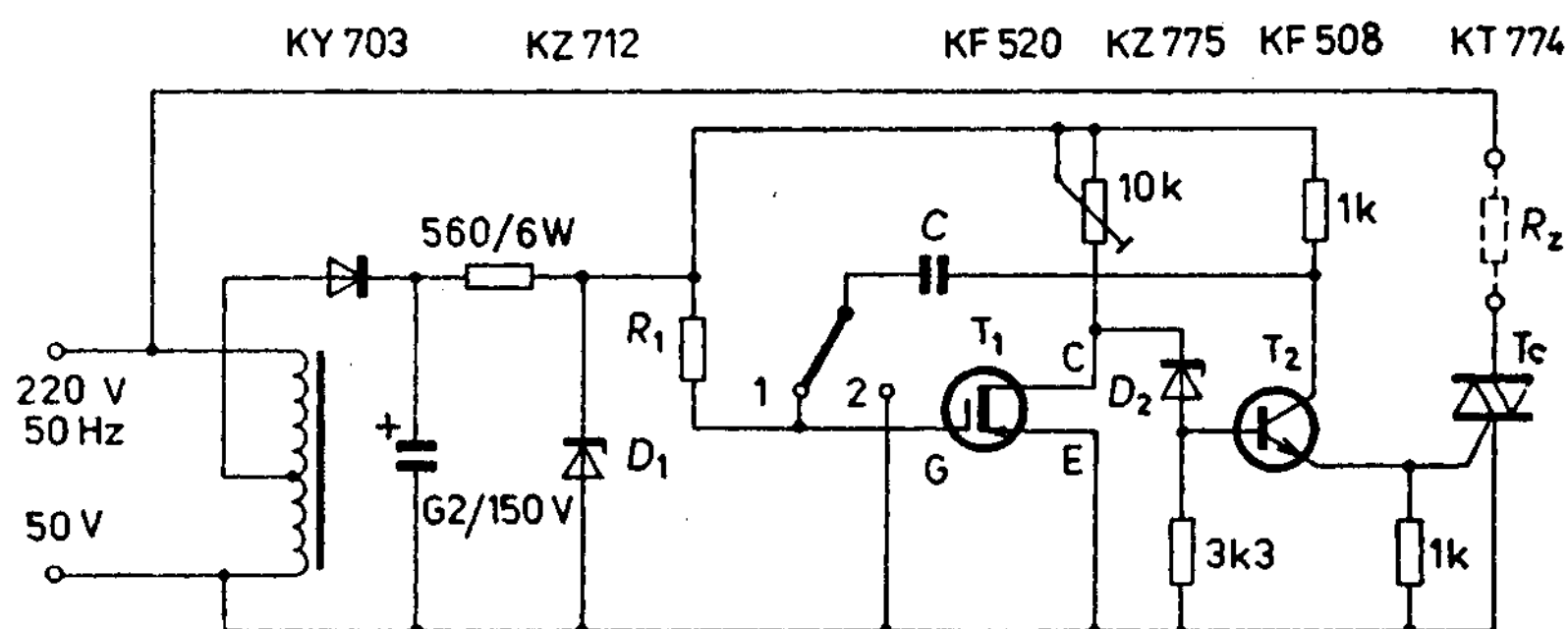
V klidu je relé Re rozpojeno a žárovka Ž nesvítí (obr. 141). Jakmile stiskneme tlačítko, rozsvítí se žárovka a sepne relé přes rezistory  $R_7$  a  $R_5$ . Žárovka i relé jsou pod proudem i v okamžiku, když tlačítko uvolníme, neboť to se zkratuje pracovním kontaktem  $re_1$  relé Re. Stejnoseměrným napětím z kondenzátoru  $C_2$  se začne přes potenciometr  $P_1$  nabíjet kondenzátor  $C_3$ . Jakmile se napětí na kondenzátoru  $C_3$  zvětší na úroveň napětí na emitoru tranzistoru  $T_1$ , sepne tranzistor  $T_1$  a současně sepne i tranzistor  $T_3$ , neboť oba jsou zapojeny v kaskádě (zapojení se vyznačuje velkým zesílením a zároveň velkým vstupním odporem). Tranzistory zkratují relé Re, to odpadne, tím se dosáhne původního stavu a žárovka Ž zhasne. Potenciometrem  $P_1$  lze nastavit časy od 1 s do 160 s. Chceme-li přístroj sestavit pro delší časy, je možné ještě zvětšit kapacitu kondenzátoru  $C_3$ .

Záleží-li na přesném nastavení času, doporučujeme místo rezistoru  $R_5$  v emitoru tranzistoru  $T_1$  zapojit stabilizační diodu KZZ 75.



## 62. JINÝ TYP ČASOVÉHO SPÍNAČE

Pro spínání elektrického spotřebiče (např. žárovky) na dobu od zlomku sekundy až do několika hodin lze použít zapojení podle obr. 142. Tlačítkový spínač je v základní poloze 2. Kondenzátor  $C$  se nabíjí na napětí stabilizační diody  $D_1$  a přes rezistor  $R_1$  je otevřen tranzistor  $T_1$ . Tranzistor  $T_2$  je uzavřen, neboť do jeho báze neprochází přes diodu  $D_2$  žádný proud. Také řídicí elektrodou triaku neprochází žádný proud a spotřebič je elektricky odpojen od síťového napětí. Po přepnutí tlačítkového spínače do polohy 1 se tranzistor  $T_1$  zavře napětím na kondenzátoru  $C$ . Rezistorem  $10k$  přes diodu  $D_2$  prochází do báze tranzistoru  $T_2$  proud a emitorovým proudem tohoto tranzistoru se ovládá řídicí proud pro triak  $T_c$ . Spotřebičem prochází střídavý proud ze sítě.



Obr. 142. Jiný typ časového spínače

Obvod  $T_1$  a  $T_2$  se chová jako klopný obvod, neboť sepne-li tranzistor  $T_2$ , náboj z kondenzátoru  $C$  pomáhá zavřít tranzistor  $T_1$ .

Kondenzátor  $C$  se začíná nabíjet přes rezistor  $R_1$  a zvětší-li se napětí na elektrodě G tranzistoru  $T_1$  na určitou velikost, potřebnou k otevření tohoto tranzistoru, zmenší se napětí na kolektoru a přes diodu  $D_2$  přestane procházet proud do báze tranzistoru  $T_2$ ; tranzistor se uzavře a vazbou přes kondenzátor  $C$  se rychle překlápí obvod do původního stavu. Řídicí elektrodou triaku nebude procházet proud a spotřebič se odpojí od sítě.

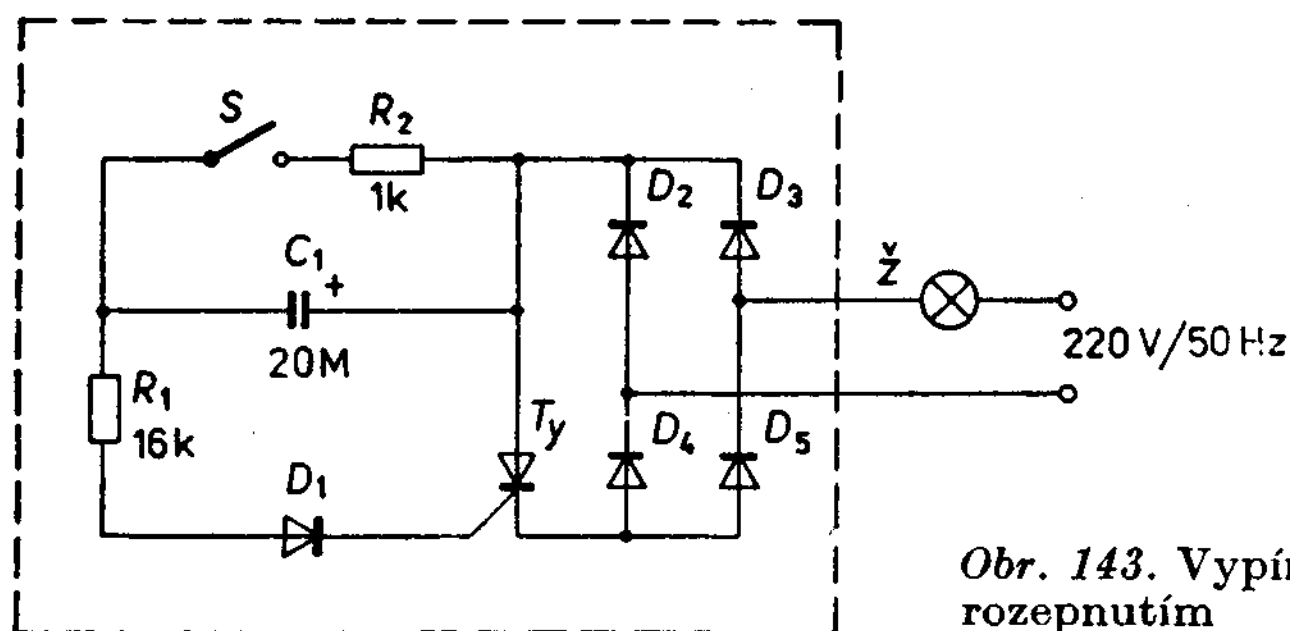
Doba překlopení je úměrná časové konstantě  $R_1 C$ .

Svodový odpor kondenzátoru  $C$  musí být mnohonásobně větší než odpor  $R_1$ . Je třeba, aby tento kondenzátor byl např. polystyrénový. Elektrodu G tranzistoru  $T_1$  je třeba upevnit tak, aby svodový odpor byl mnohokrát větší, než je odpor  $R_1$ . Při správné konstrukci lze volit odpor  $R_1$  řádově až  $10^{12} \Omega$ .

### 63. VYPÍNAČ SE ZPOŽDĚNÝM ROZEPNUTÍM

Velice často nastává situace, že opouštíme byt (domek, chodbu, garáž atd.) potmě, protože jsme před odchodem vypnuli hlavní vypínače. Vhodné by bylo mít automat, který vypne až za určitou dobu. Podobnou funkci mají i tzv. schodišťové automaty — tlačítkem zapneme na schodišti světlo a po nastaveném čase světlo samo shasne. Schodišťové automaty jsou založeny na různých principech a vyrábějí se mnoho let. Vyráběly se např. elektromagnety, které do sebe vtahovaly kotvu, jejíž pohyb byl silně brzděn. Doba spínání byla dána dobou, po kterou se kotva elektromagnetu vtahovala do magnetického pole cívky. V určité poloze kotvy sepnul nebo rozepnul rtuťový spínač, který přímo ovládal světla na schodišti. Tyto elektromagnetické schodišťové automaty byly značně poruchové a nahrazují se daleko spolehlivějšími automaty s hodinovým strojkem a malým elektromotorem. U nich lze snadno nastavit daleko větší rozsah spínaných a rozepínaných časů. Také jejich spolehlivost je daleko větší. Radioamatérům jsou známy různé konstrukce elektronických tranzistorových časovačů. U nich platí, že dobu do asi 120 s lze nastavovat změnou časové konstanty  $RC$  v bázi regulačního tranzistoru. Pro delší časy je třeba použít tranzistory MOS s velkým vstupním odporem.

Popisovaný schodišťový automat se v porovnání se všemi popisovanými a dříve známými konstrukcemi vyznačuje mechanickou jednoduchostí. To je výhodné zejména pro radioamatéry, kteří se rádi vyhýbají složitým mechanickým konstrukcím. Dcnníváme se, že bude-li pokračovat celosvětové zlevňování elektronických součástek, zejména polovodičových, nahradí takovéto konstrukce schodišťových automatů nyní používané schodišťové automaty, které jsou konstruovány z velké části na mechanických principech. Nevýhodou automatu na obr. 143 je to, že nelze jednoduše regulovat čas rozepnutí. Funkce tohoto automatu je jednoduchá. Při zapnutí spínače  $S$  se přes rezistor  $R_1$  dostane kladné usměrněné napětí na řídicí elektrodu tyristoru, takže tyristor je trvale sepnut. Usměrnovací můstek z diod  $D_2$  až  $D_5$  má tento tyristor ve své stejnosměrné větvi, takže síťový obvod je uzavřen. Určité ztráty vznikají pouze úbytkem napětí na usměrnovacích

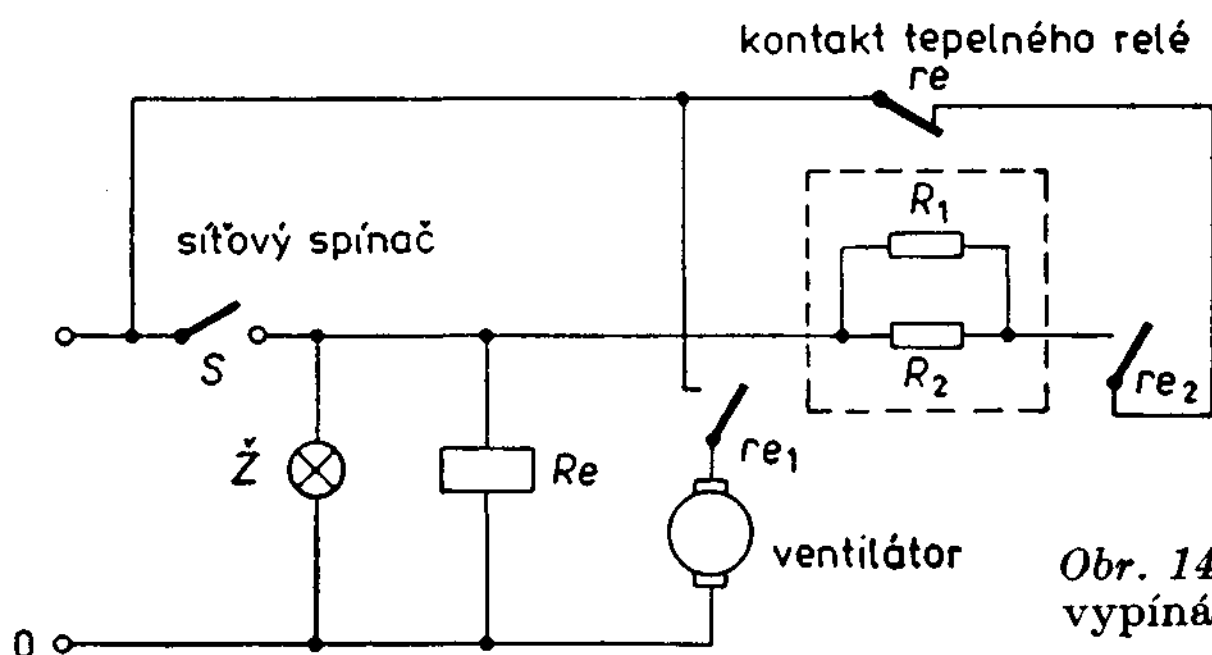


Obr. 143. Vypínač se zpožděným rozepnutím

diodách a na tyristoru Ty. Kondenzátor  $C_1$  se přes rezistor  $R_2$  vybije. Jakmile spínač vypneme, zůstane tyristor ještě sepnut, dokud se kondenzátor  $C_1$  nenabije přes rezistor  $R_1$  na špičkové napětí sítě. Jakmile tyristor nemá na své řídicí elektrodě kladné napětí, rozeprve se. Neprochází jím žádný proud, a tím neprochází žádný proud ani diodami  $D_2$  až  $D_5$ . Síťový obvod je přerušen, ztrátový svodový proud je minimální, podle jakosti diod a tyristoru (nemá přesáhnout 10 mA). Podle hodnot součástek (zejména  $C_1$  a  $R_1$ ) na obr. 143 je doba rozeprnutí asi 40 s až 45 s. Chceme-li tuto dobu upravit, neměníme velikost odporu  $R_1$ , ale velikost kapacity kondenzátoru  $C_1$ . Při síťovém napětí 220 V použijeme kondenzátor  $C_1$  na napětí 450 V. Diody  $D_2$  až  $D_5$  a tyristor Ty vybíráme podle velikosti napětí zátěže, tj. podle potřebného příkonu žárovek, které chceme spínat. Pro síťové napětí přicházejí v úvahu tyto typy součástek:  $D_1$  — KA 504,  $D_2$  až  $D_5$  — KY 704 a tyristor — KT 705. Při tomto osazení polovodičovými součástkami může být příkon zátěže (např. žárovky Ž) až 200 W. Při větším příkonu zátěže musíme použít diody  $D_2$  až  $D_5$  a tyristory určené pro větší proudy. Typ diody  $D_1$  zůstává. Doba, po kterou zůstane tyristor sepnutý, nezávisí na velikosti zátěže. Při větší zátěži je ale třeba polovodičové součástky umístit na příslušně velké chladiče. Rozměry zařízení se tím zvětší. Vypínače se zpožděným vypínáním můžeme použít i jako klasický schodišťový automat (ovšem doba rozeprnutí závisí na nabití kondenzátoru  $C_1$ ). Nahradíme pouze spínač S tlačítkem. Vybíjecí doba kondenzátoru  $C_1$  přes rezistor  $R_1$  je krátká. Nemá-li tlačítko přechodový odpor, je doba stisknutí již vždy dostatečně dlouhá a na rozpínací čas nemá podstatný vliv.

#### 64. ZPOŽDĚNÉ VYPÍNÁNÍ VENTILÁTORU

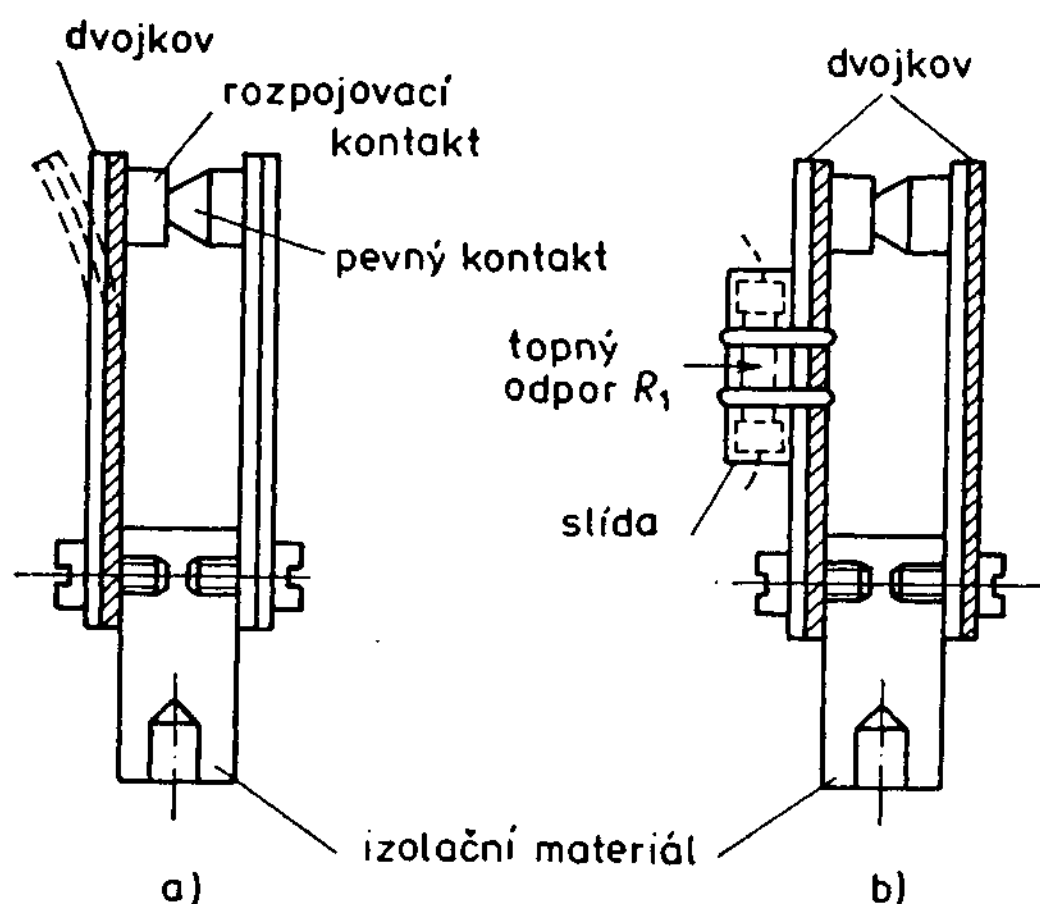
V novostavbách, v nichž se k větrání koupelen a WC používá místo tradičního světlíku vzduchový kanál s ventilátorem, je výhodné spojit funkci běžného světelného spínače se spínačem pro ventilátor. Přitom je vhodné ponechat ventilátor ve funkci ještě několik minut po zhasnutí světla. K tomuto účelu lze použít různé časové spínače s hodinovým strojkem, popř. elektronické časové spínače, které jsou popsány dále. Většinou však



Obr. 144. Zpožděné vypínání ventilátoru

vystačíme s jednoduchým řešením, jehož schéma je na obr. 144. Toto zapojení je neobyčejně spolehlivé.

Funkci časového spínače zde přebírá tepelné relé. Funkce tepelného relé je založena na kontaktu vyrobeném z dvojkovu. Nejvhodnější je použít tepelné relé s kompenzací okolní teploty. Vnější teplota může totiž značně ovlivnit spolehlivost obvodu. Rezistorem  $R_1$  se zahřívá dvojkov a chceme-li dosáhnout delších časů, je nutné volit odpor tohoto rezistoru tak, aby bylo ohřívání pozvolné. Kontakt se však musí spolehlivě rozpojit v rozsahu možných teplot okolního vzduchu.



Obr. 145. Rozpínací kontakt s dvojkovem;  
a) bez kompenzace okolní teploty,  
b) s kompenzací okolní teploty

Při použití nekompenzovaného relé (obr. 145a) bylo při běžné teplotě okolí ( $20\text{ }^{\circ}\text{C}$ ) sice dosaženo rozpínacího času asi 4 minuty, avšak při poklesu teploty na  $10\text{ }^{\circ}\text{C}$  (v zimě) se kontakt nerozpojil vůbec. U kompenzovaného tepelného relé (obr. 145b) zůstává tlak mezi kontakty v širokém rozmezí okolních teplot stálý a nastavený čas 4 minuty při  $20\text{ }^{\circ}\text{C}$  se změnil při stejném snížení teploty jako v předcházejícím případě na 5 minut.

Po sepnutí síťového spínače S se rozsvítí žárovka Ž a současně přitáhne kotva relé Re. Kontakty relé spínají ventilátor. Rezistory  $R_1$  a  $R_2$  neprochází zatím žádný proud, neboť jsou zkratovány spínačem S. Po rozpojení tohoto spínače prochází rezistory  $R_1$  a  $R_2$  proud, který stačí k tomu, aby kotva relé zůstala i nadále přitažena. Rezistor  $R_1$  však začne ohřívát dvojkov tepelného relé. Po rozpojení tepelného relé odpadá i kotva relé Re a ventilátor se odpojí. Odpor rezistorů  $R_1$  a  $R_2$  je nutné určit experimentálně. Rezistor  $R_1$  ohřívá dvojkov. Tepelná vazba je realizována tak, že je rezistor ovinut slídou a drátem je připevněn k dvojkovu (obr. 145b). Aby byla zaručena spolehlivost, je nutné použít drátové rezistory s dobrým smaltovaným nebo tmeleným povrchem a s větším jmenovitým příkonem, než jaký naměříme při skutečném provozu.

Nejdříve zjistíme výkon (potřebný ke spolehlivému rozpojení tepelného relé), který se musí ztrácet na rezistoru  $R_1$  při požadované době rozpojení. Tento výkon označíme  $P_{R_1}$ . Výkon zjistíme tak, že připevníme k dvojkovu zkušební rezistor a regulačním transformátorem měníme napětí na tomto rezistoru tak dlouho, až dosáhneme žádaného jevu. V konečném zapojení je nutné použít rezistor se stejnými vnějšími rozměry, jako měl zkušební rezistor.

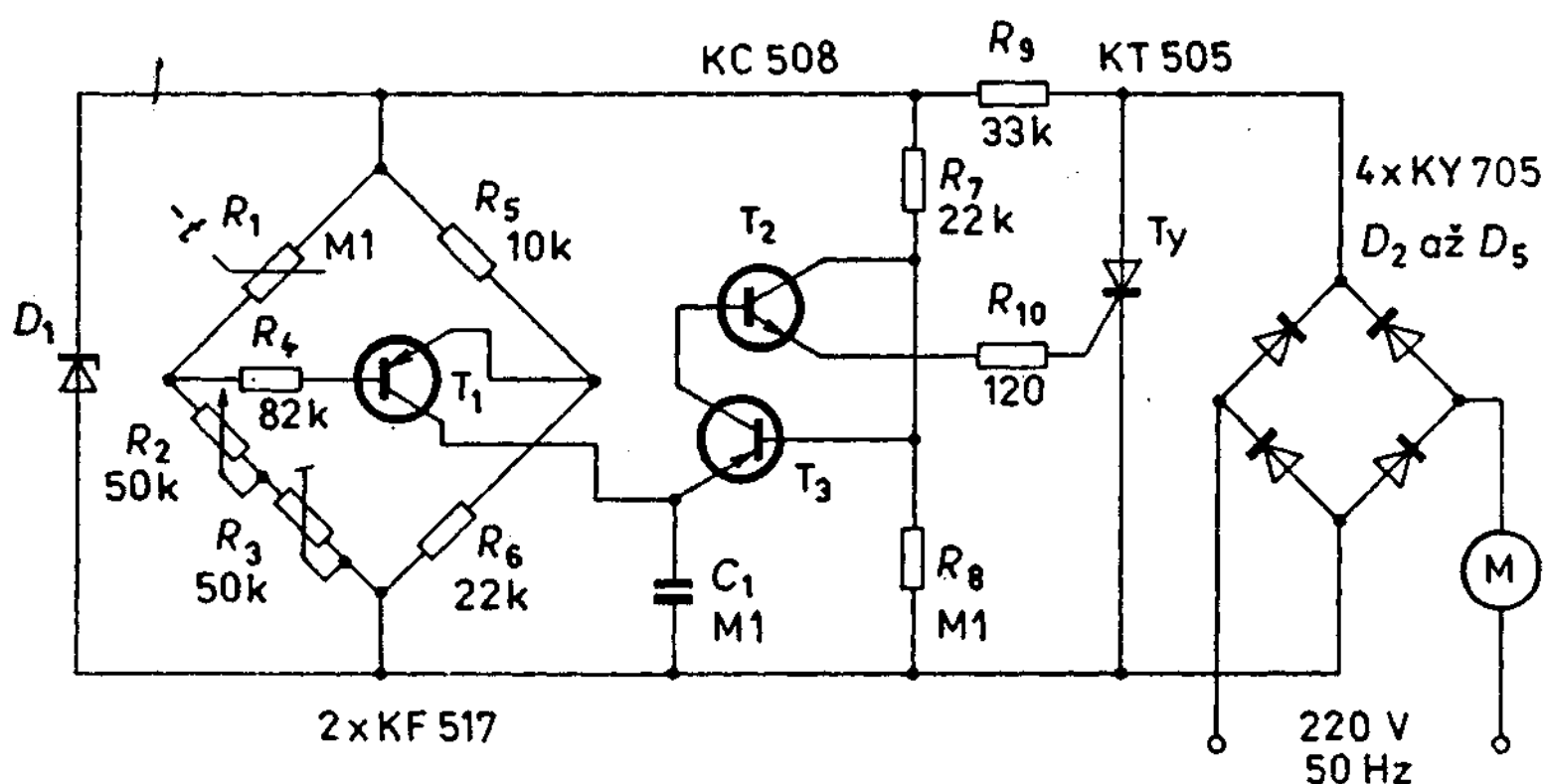
Potom zjistíme největší odpor, který při zařazení do série s relé  $R_e$  a paralelně zapojenou žárovkou  $\bar{Z}$  spolehlivě udrží přitaženou kotvu relé. Tento odpor označíme  $R$  a napětí na tomto odporu označíme  $U$ . Přitom musíme uvažovat nejnižší napětí v síti a určitou rezervu. Protože je zařízení galvanicky spojeno se sítí, je nutné dodržovat příslušné zásady.

$$R_1 = \frac{U^2}{P_{R_1}}$$

$$R_2 = \frac{R_1 R}{R_1 - R}$$

## 65. VENTILÁTOR SE SAMOČINNÝM SPÍNÁNÍM

Na obr. 146 je schéma zapojení přístroje, který samočinně spíná motor ventilátoru s topným tělesem, poklesne-li teplota místnosti pod stanovenou úroveň. Termistor  $R_1$ , který je umístěn tak, aby jeho teplota odpovídala teplotě okolí, tvoří část můstku  $R_1, R_2, R_3, R_5, R_6$ . Při poklesu teploty okolí pod určitou mez nastavenou potenciometrem  $R_2$  sepne tranzistor  $T_1$  a začne se nabíjet kondenzátor  $C_1$ . Bude-li napětí na kondenzátoru větší než napětí na děliči  $R_7, R_8$ , otevřou se tranzistory  $T_2$  a  $T_3$  a tyristor  $T_y$  sepne. Po jeho sepnutí bude stabilizační diodou  $D_1$  procházet proud a přestane se nabíjet kondenzátor  $C_1$ . Během následující poloviny periody se děj opakuje. Pokud

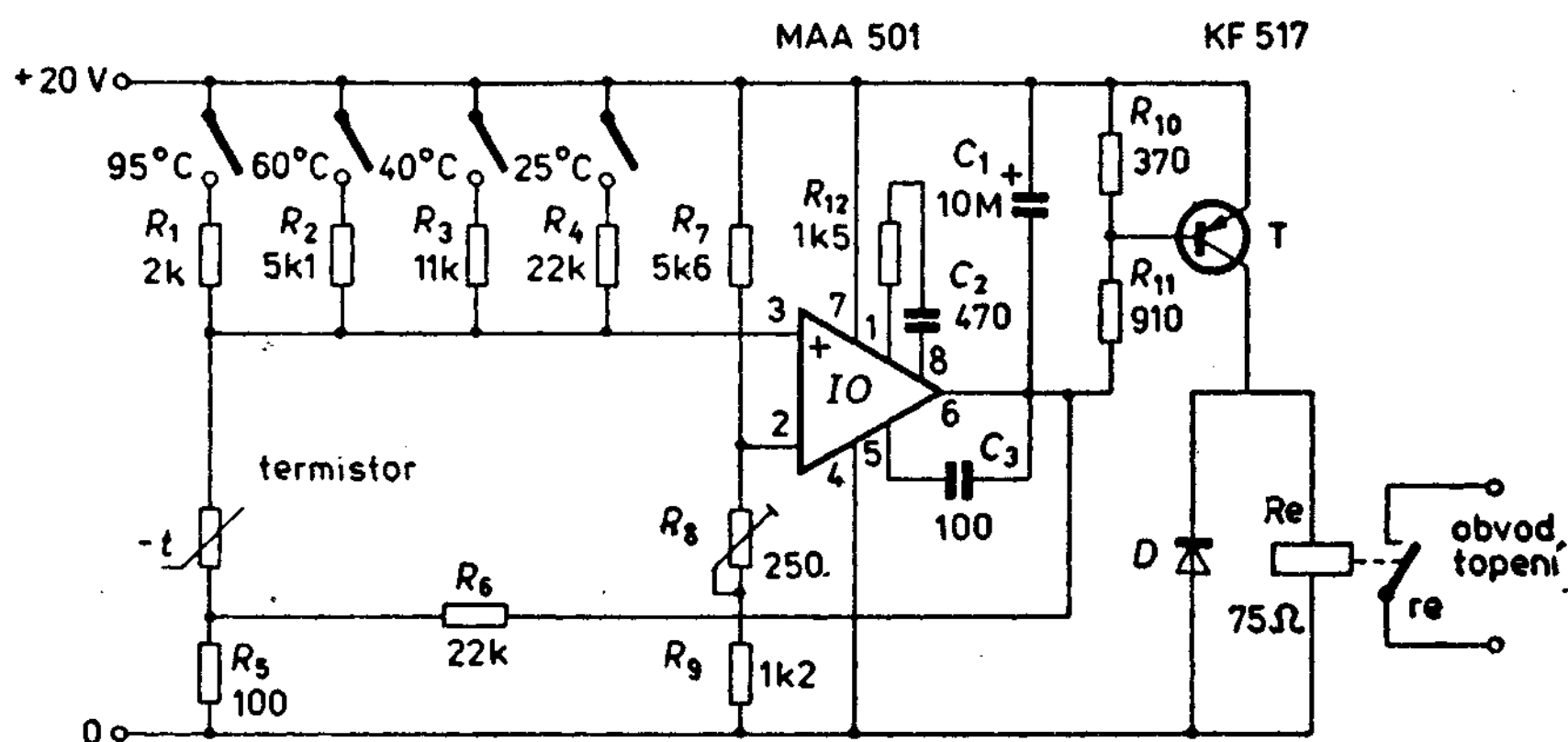


Obr. 146. Ventilátor se samočinným spínáním

je použit ventilátor, u něhož nelze regulovat otáčky motoru tímto způsobem (asynchronní a synchronní motor), lze k regulátoru zapojit pouze topné těleso a motorek nechat běžet trvale.

## 66. ELEKTRONICKÉ ŘÍZENÍ TEPLoty S PŘEDVOLBOU RŮZNÝCH TEPLot

Zařízení se napájí napětím  $20\text{ V} \pm 10\%$ , maximální regulovaná teplota je  $100\text{ }^{\circ}\text{C}$ , přípustná teplota okolí je  $0$  až  $70\text{ }^{\circ}\text{C}$ . Zapojení na obr. 147 se používá např. při regulaci teploty vody v automatických pračkách, v chemických a laboratorních provozech atd. Rezistory  $R_1$  (nebo  $R_2$  až  $R_4$ ) spolu s termistorem a rezistory  $R_7$ ,  $R_8$  tvoří větve můstku, který je napájen napě-



Obr. 147. Řízení teploty s předvolbou

tím  $20\text{ V}$ . Vstupy zesilovače jsou zapojeny v úhlopříčce můstku. Kontakty relé  $Re$  spínají vyhřívací těleso. Teplotu, při níž chceme, aby relé přerušilo přívod k topnému tělesu, předvolíme přepnutím přepínače tak, že do můstku zařadíme některý z rezistorů  $R_1$  až  $R_4$ . Jemně lze teplotu volit změnou odporu trimru  $R_8$ . Termistor je umístěn ve vytápěném prostoru. Je-li termistor studený, je můstek rozvážen, na výstupu zesilovače je záporné napětí, tranzistor je otevřen a relé je sepnuto. Ohříváním se odpor termistoru zmenšuje, čímž se zvětšuje napětí na neinvertujícím vstupu 3 zesilovače. Zvětší-li se napětí na vstupu 3 nad velikost kladného napětí na invertujícím vstupu 2, zesilovač změni výstupní napětí na výstupu 6 ze záporného na kladné. Tranzistor  $T$  se zavře a relé  $Re$  se rozeptne. Aby byl okamžik překlopení co nejkratší, je zavedena kladná zpětná vazba z výstupu přes rezistor  $R_6$  na neinvertující vstup. Tranzistor se tedy nemůže otevřít jen částečně a relé přitahuje a odpadá vždy prudce. Tato zpětná vazba způsobuje také hysterezi v nastavení teploty. Relé odpadne při jiné teplotě než při-

## 67. REGULÁTOR TEPLoty

Na stabilizační diodě  $D_1$  vzniká průchodem střídavého proudu napětí obdélníkového průběhu, jehož hrany leží v oblasti, kde je síťové napětí nulové. Diodou  $D_2$  se napětí ze stabilizační diody usměrňuje a filtruje se kondenzátorem  $C_1$  (pro stejnoměrné napájení obvodu). Napětí obdélníkového průběhu se současně přivádí na bázi tranzistoru  $T_3$ . Z kolektoru tohoto tranzistoru se zesílené napětí přivádí přes derivační členy k bázím komplementárních tranzistorů  $T_1$  a  $T_2$ . Tyto tranzistory dodávají do obvodu řídicí elektrody triaku  $T_c$  proudové impulsy. Tyto impulsy stačí na začátku každé poloviny periody sepnout triak a ten připojí topná tělesa až do konce poloviny periody k síťovému napětí.

[illegible]

188



termistor. Sníží-li se teplota termistoru, jehož teplotní součinitel je záporný, zvětší se napětí na bázi tranzistoru  $T_5$ . Tento tranzistor se otvírá a na společném emitorovém rezistoru vznikne úbytek napětí, který zavře tranzistor  $T_4$ . Kondenzátor s kapacitou  $20 \mu\text{F}$  se vybije a impulsy vznikající na diodě  $D_1$  otevírají přes rezistor s odporem  $22 \text{ k}\Omega$  tranzistor  $T_3$ . Triak je tedy spínán přes tranzistory  $T_1$  a  $T_2$ .

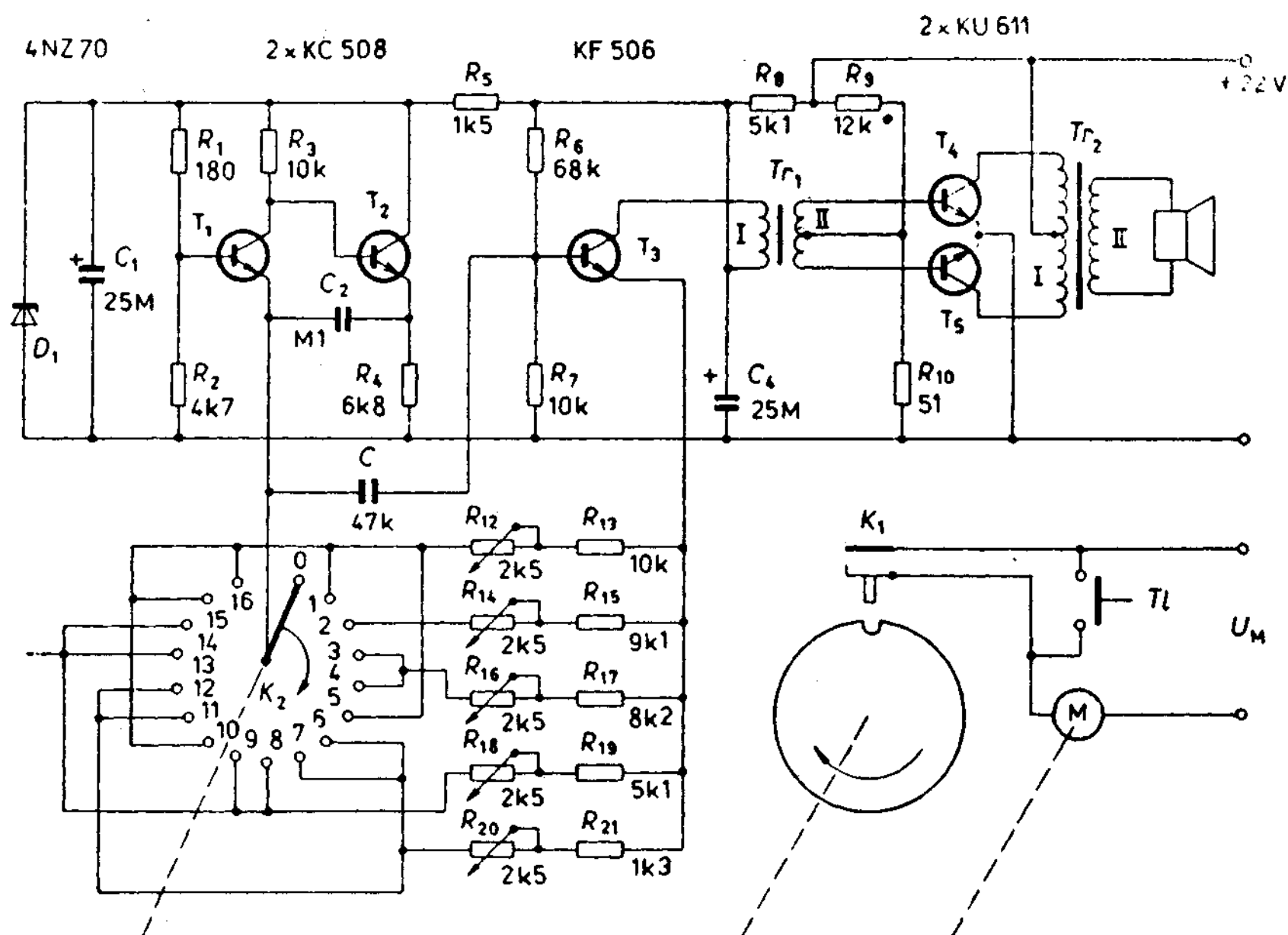
Zvýší-li se teplota termistoru nad určitou mez, tranzistor  $T_5$  se zavře a tranzistor  $T_4$  se otevře. Tímto tranzistorem je potom trvale otevřen tranzistor  $T_3$  a impulsy ze stabilizační diody se neuplatní. Triak pak odpojí topná tělesa od sítě.

Potřebná teplota se nastavuje potenciometrem P. Termistor musí být umístěn v blízkosti topných těles, aby byla reakce na zvýšení teploty rychlá a aby se dosáhlo dobré teplotní stability.

Odpor termistoru závisí na požadovaném rozsahu teplot. Správná oblast regulace se nastaví paralelním rezistorem  $R_p$ .

## 68. ZVONEK S MELODIÍ

Tento zvonek je při stisknutí tlačítka schopen zahrát jednu nebo několik melodií. Z hlediska zapojení je to vlastně jednoduchý hudební nástroj, jehož jednotlivé tóny se postupně přepínají mechanickým přepínačem. Přepínač je poháněn malým elektrickým motorkem. Zapojení je na obr. 149. Tónový



**Obr. 149. Zvonek s melodií**

generátor (tranzistory  $T_1$  a  $T_2$ ) je zapojen jako nesymetrický multivibrátor.

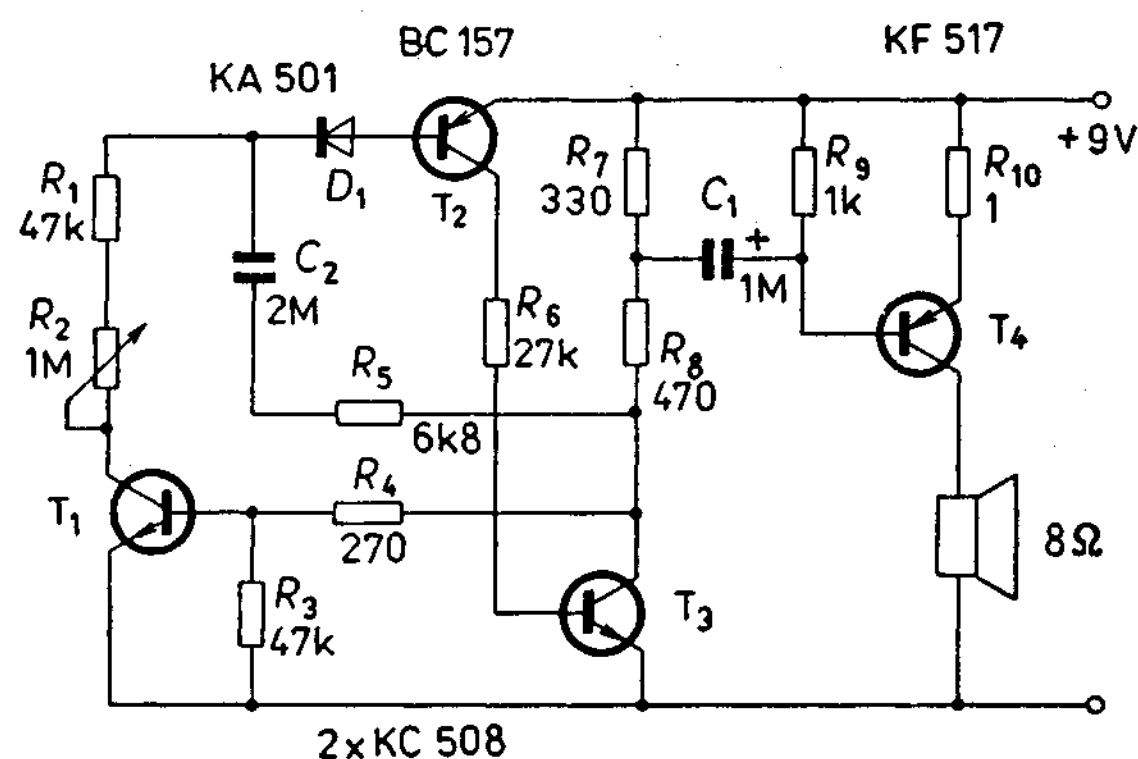
Napětí je stabilizováno diodou  $D_1$ . Strídavý signál přibližně pilového průběhu je zesílen ve dvoustupňovém zesilovači s tranzistory  $T_3$  až  $T_5$ . Po stisknutí tlačítka  $T_1$  se rozeběhne motorek a sepne kontakt  $K_1$  prostřednictvím vačky upevněné na hřídeli motorku. Po uvolnění tlačítka se motorek zastaví (kontakt  $K_1$  se rozpojí). Běžec  $K_2$  postupně spíná jednotlivé body kontaktního pole a generátor sleduje jednotlivé tóny melodie, určené rezistory  $R_{12}$  a  $R_{21}$ .

Ke zhotovení kontaktního pole lze použít telefonní krokový volič, který má již vestavěn přerušovací kontakt. K pohonu voliče lze využít i vlastní krokovací mechanismus, avšak je třeba zhotovit zdroj impulsů pro ovládání jeho magnetu. Jednotlivá patra kontaktního pole lze využít k „nahrání“ různých melodií a pomocí relé lze přepínat jednotlivé běžce. Několik tlačítek pak rozliší vlastní melodii.

## 69. ELEKTRONICKÝ METRONOM

Elektronický metronom má tyto technické parametry: napájení 9 V, odběr proudu 1,5 mA až 7 mA, kmitočet 40 až 220 kmitů za minutu. Je jednou ze základních pomůcek hudebníků. Zajímavé řešení je na obr. 150. Základem je astabilní multivibrátor, tvořený tranzistory  $T_1$  až  $T_3$ . Na jeho výstupu (tj. na kondenzátoru  $C_1$ ) jsou impulsy obdélníkového tvaru, jimiž se spíná tranzistor  $T_4$ , který má v kolektoru reproduktor s impedancí 8  $\Omega$ . Proudové impulsy do reproduktoru vytvářejí akustické rázy.

Po zapnutí se tranzistor  $T_1$  otevře kladným napětím do báze přes rezistory  $R_4$ ,  $R_8$  a  $R_7$ . Otevřený tranzistor  $T_1$  propustí záporné napětí na rezistory  $R_2$  a  $R_1$ . Tranzistor  $T_2$  se otevře až později, nejprve se musí vybit kondenzátor  $C_2$ , který bázi tranzistoru  $T_2$  blokuje kladným napětím. Časovou konstantu vybíjení kondenzátoru  $C_2$ , a tím i zpožděné otevření tranzistoru  $T_2$ , řídíme změnou polohy potenciometru  $R_2$ . Potenciometrem  $R_2$  tak regulujeme kmitočet celého metronomu. Otevřením tranzistoru  $T_2$  se dostane kladné

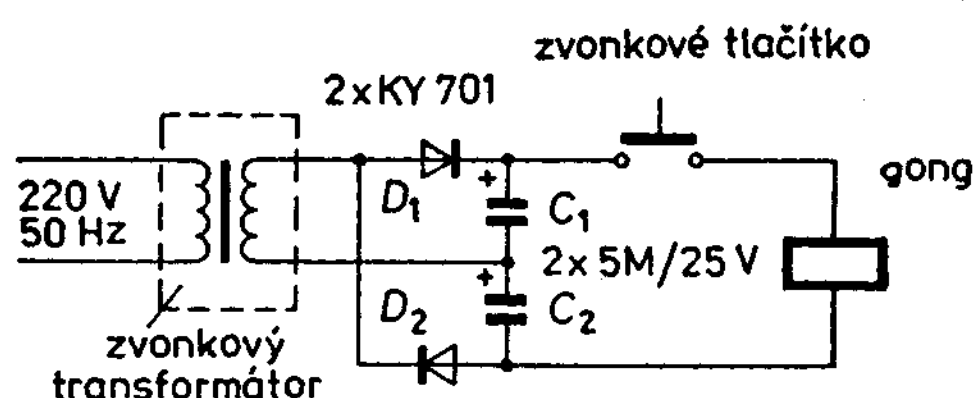


Obr. 150. Elektronický metronom

napětí přes rezistor  $R_6$  na bázi tranzistoru  $T_3$ , ten se otevře, zkratuje bázi tranzistoru  $T_1$  proti zápornému pólu napájecího napětí, a tím se tranzistor  $T_1$  zavře. Děj se cyklicky opakuje. Časová konstanta  $C_1 R_9$  musí být tak velká, aby se impulsy obdélníkového tvaru přenesly až na bázi koncového stupně, tvořeného tranzistorem  $T_4$ .

## 70. PŘIPOJENÍ ZVONKU GONG

Elektrický zvonek GONG nahrazuje běžně používaný dveřní elektrický zvonek. Jeho zvuk je příjemný, a proto se stal jakousi módou. Výrobce (dříve družstvo Mechanika Praha, nyní dovoz z NDR) doporučuje používat k napájení monočláňkovou baterii s napětím 6 V. Druhou možností je napájení z běžného zvonkového transformátoru. Zvonkový transformátor je ovšem měkký zdroj, a úder na gong je proto slabý. Zvuk gongu není dobře slyšet, zejména, je-li gong umístěn (jak je obvyklé) u dveří v předsíni.



Obr. 151. Úprava zvonku GONG

Existuje poměrně jednoduché řešení, které činnost gongu napájeného ze zvonkového transformátoru zlepší (obr. 151). Úprava spočívá v přidání zdvojovače napětí. Kondenzátory se nabijí na špičkové napětí zvonkového transformátoru, a to kondenzátor  $C_1$  přes diodu  $D_1$  a kondenzátor  $C_2$  přes diodu  $D_2$ . Protože jsou oba kondenzátory zapojeny v sérii, rovná se výsledné napětí  $U_v$  dvojnásobku špičkového napětí zvonkového transformátoru. Po stisknutí zvonkového tlačítka se oba kondenzátory rychle vybijí do cívky elektromagnetu gongu. Intenzita zvuku se velmi podstatně zvětší, aniž by utrpěla jeho kvalita. Zdvojovač je trvale připojen na výstup zvonkového transformátoru a není-li stisknuto zvonkové tlačítko, neodebírá téměř žádný proud (pouze svodové proudy oběma kondenzátory). Podmínkou funkce tedy je, aby zvonkový transformátor byl trvale připojen na síť, což je obvyklé.

Zdvojovač lze umístit hned u domovního zvonkového transformátoru, vejde se však pohodlně do krabice samotného zvonku GONG, do místa určeného pro baterii (pak ale musíme natáhnout nové dráty k tlačítku).

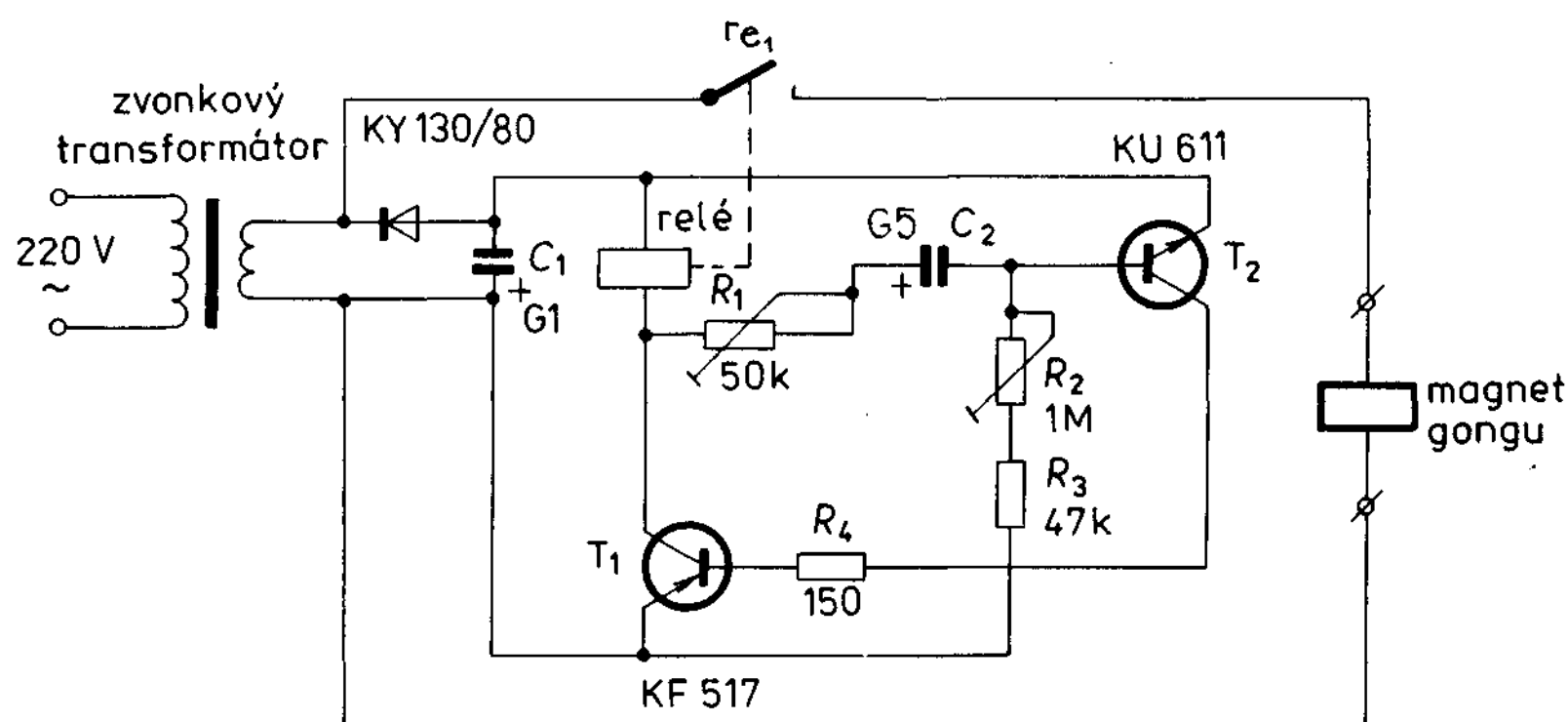
Existují i jiné úpravy. Koupí-li si všichni nájemníci např. v družstevním domě zvonek GONG, je možné používat jeden zdvojovač společně. V novějších domech je zvykem, že zvonek každého z obyvatel je součástí bytové rozvodné desky (spolu s jističi apod.). Zvonková tlačítka bývají dvě — jedno před vchodem do domu, druhé před vchodem do bytu. Pak lze nechat

starý zvonek v jeho původní funkci pro tlačítko před hlavními dveřmi a pro zvonek GONG natáhnout nové vedení od tlačítka u bytových dveří a využít napájení společného zvonkového transformátoru.

## 71. GONG S MULTIVIBRÁTOREM

Nevýhodou většiny prodávaných dveřních gongů je, že vydávají zvuk pouze při stisknutí a uvolnění zvonkového tlačítka. Nemá-li přicházející návštěva možnost slyšet výsledek svého snažení při tisknutí např. domovního tlačítka, může se domnívat, že navštíveného přivolá rychleji dlouhodobým tisknutím tohoto tlačítka. Proto je vhodné doplnit gong přerušovacím obvodem, který v určitém časovém intervalu spíná magnet gongu i při trvale stisknutém tlačítku.

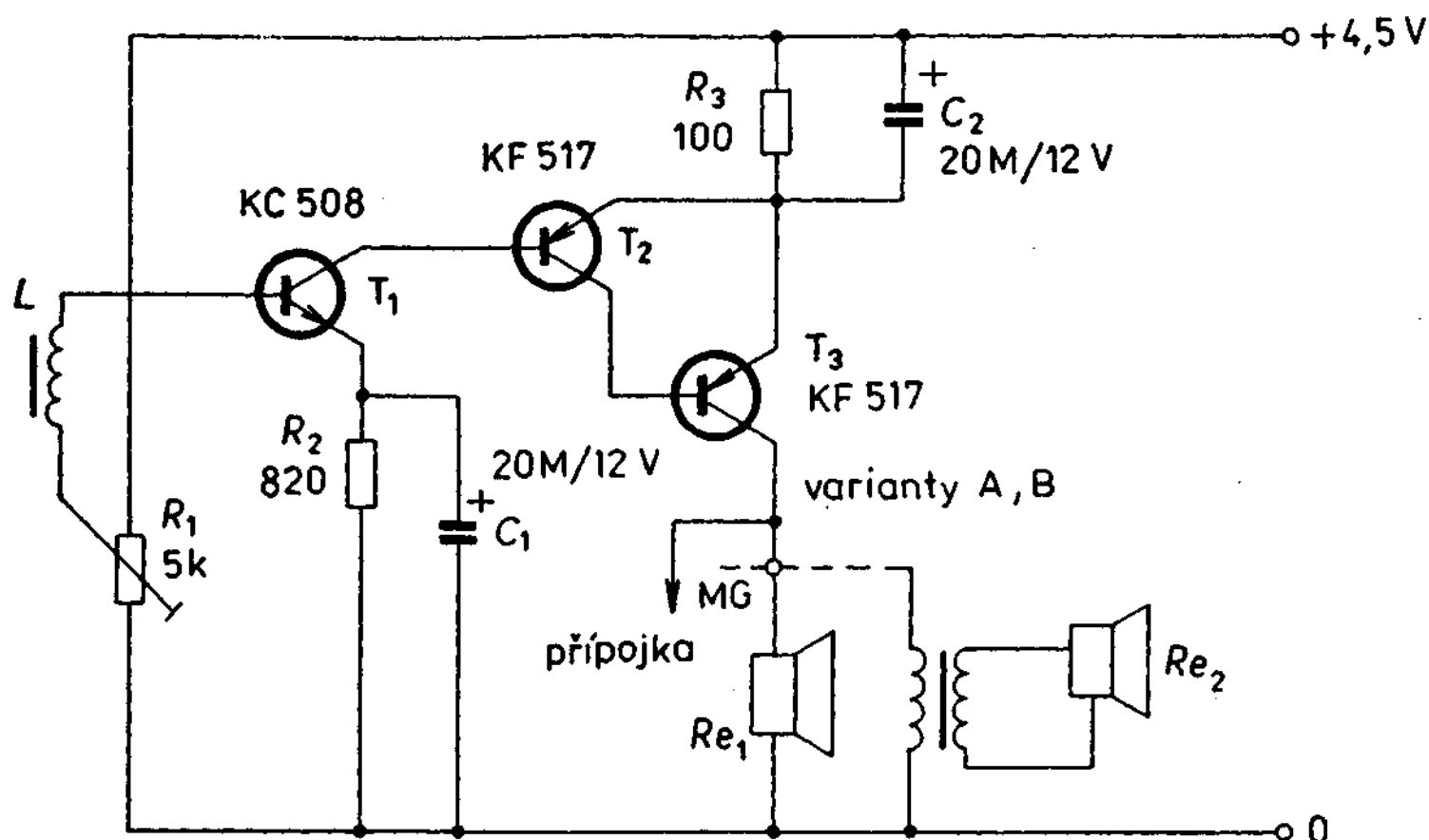
Zapojení je na obr. 152. Obvod se skládá ze dvou tranzistorů, které spolu s pasívními součástkami tvoří multivibrátor spínající relé. Kontakt relé spíná cívku elektromagnetu gongu. Relé má odpor asi  $200\ \Omega$  a musí spolehlivě spínat při napětí 12 V. Lze použít např. relé LUN nebo lze využít kontaktu ve skleněném zátavu z jazýčkových relé. Na skleněnou trubičku jazýčkového relé nasadíme cívku navinutou lakovaným drátem s průměrem asi 0,1 mm a s odporem  $200\ \Omega$ . Velikostí odporu  $R_1$  a kapacity  $C_2$  lze nastavit rytmus úderů gongu.



Obr. 152. Zvonek GONG s multivibrátorem

## 72. HLASITÉ REPRODUKOVÁNÍ TELEFONNÍCH HOVORŮ

Někdy je výhodné, máme-li možnost telefonní hovor zesílit tak, aby jej mohli poslouchat i ostatní osoby přítomné v místnosti. Jindy si zase přejeme zaznamenat důležitý telefonní hovor na magnetofon. Provedení přístroje by mohlo být mnohem jednodušší, kdyby bylo možné zesilovač připojit přímo k telefonnímu přístroji. Správa spojů, která nám telefonní přístroj pronajala, to však přímo zakazuje. Připojit se na telefonní linku nebo jakko-



Obr. 153. Hlasité reprodukování telefonických hovorů

liv zasahovat do přístroje není dovoleno. Naštěstí každý telefonní přístroj obsahuje tzv. hovorový transformátor. Ten má poměrně velké rozptylové elektromagnetické pole, takže umístíme-li v jeho blízkosti vhodnou cívku, lze energii tohoto elektromagnetického pole využít a telefonní hovor snímat, aniž bychom jakkoliv zasáhli do telefonního přístroje.

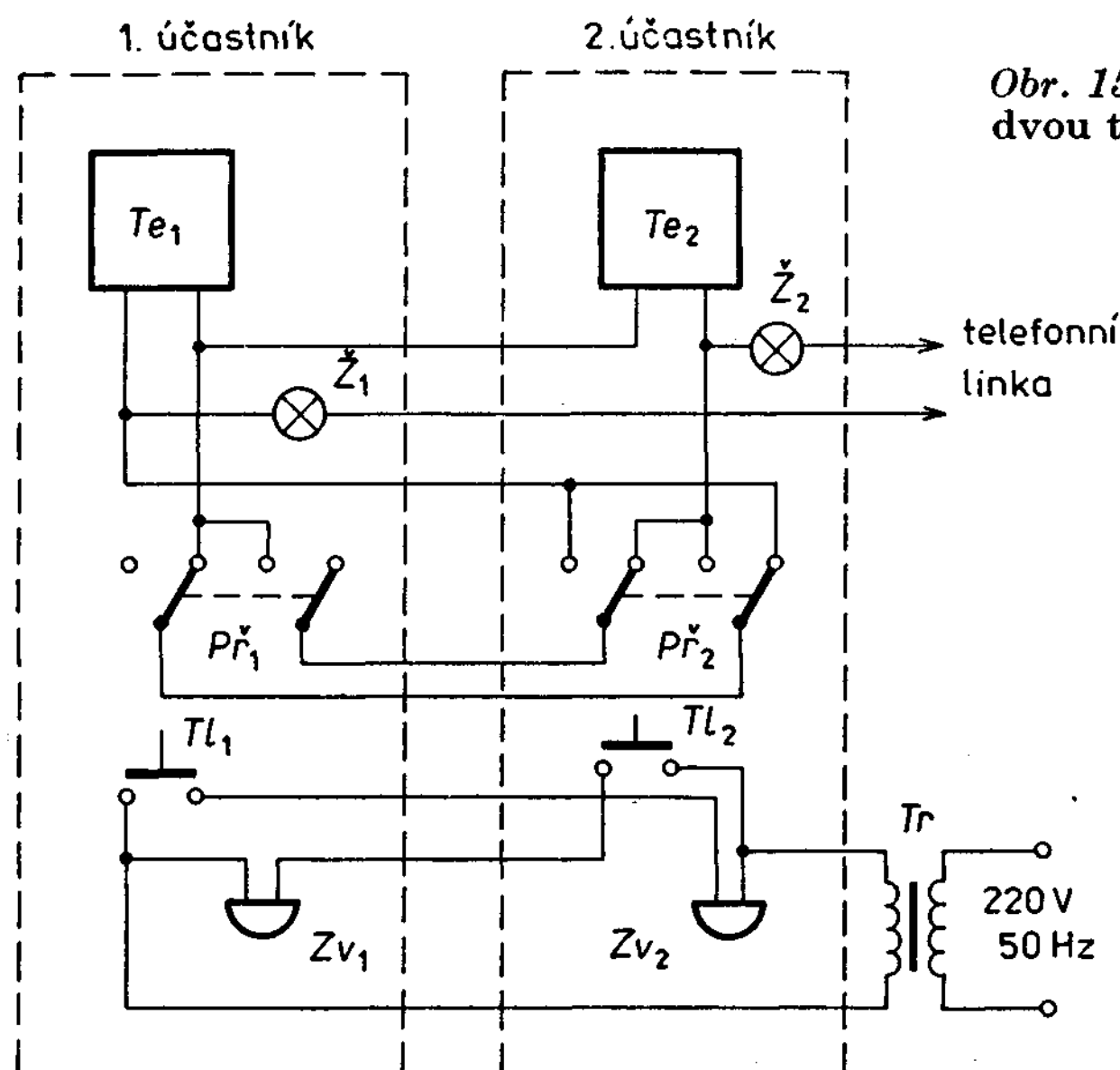
Schéma zesilovače je na obr. 153. Jde o jednoduchý dvoustupňový zesilovač, velice stabilní, bez sklonu k samokmitání. K potřebnému zesílení druhého stupně obvykle nestačí jeden tranzistor KF 517, a proto jsou použity dva tranzistory ( $T_2$  a  $T_3$ ) v Darlingtonově zapojení. Přístroj má vyvedenu přípojku MG pro magnetofon. Na obr. 153 jsou dvě varianty (A a B) připojení reproduktorů  $Re_1$  a  $Re_2$ . Variantu A použijeme, máme-li reproduktor s větší impedancí než 80  $\Omega$ . Máme-li reproduktor s malou impedancí (tj. 4  $\Omega$ , 8  $\Omega$  nebo 16  $\Omega$ ), je třeba mít k jeho připojení převodní transformátor s převodem asi 1 : 50 až 1 : 100 (varianta B).

Z výkladu je patrné, že nejdůležitější částí zařízení je indukční snímač  $L$ . Musí být umístěn ve vhodné, co nejmenší vzdálenosti od telefonního přístroje. Lze použít cívky s průměrem větším, než je obvod telefonního přístroje, která má na vhodné kostře navinuto 3000 závitů drátem CuL s průměrem 0,1 mm. Telefonní přístroj je umístěn uvnitř této cívky. Nelze vyrobit cívku plochou a přístroj na ni postavit. Ačkoliv jsou moderní přístroje z plastu, mají většinou plechové nebo lépe kovové dno, které působí jako stínění. Je-li ovšem cívka větší, takže telefonní přístroj je celý v ose jejího vnitřního průměru, toto stínění se neuplatní.

Jako snímač  $L$  lze také použít cívku z vyřazeného relé RP 100 na stejnosměrné napětí 24 V. Do jejího jádra jsme umístili krátkou tyčku z feritové antény. Nevýhodou tohoto uspořádání je, že cívku vedle telefonního přístroje nelze zamaskovat tak, aby esteticky nerušila.

### 73. PARALELNÍ SPOJENÍ DVOU TELEFONNÍCH PŘÍSTROJŮ

Zapojení podle obr. 154 je funkčně jednoduché. Oba účastníci mají běžné telefonní přístroje,  $Te_1$  a  $Te_2$ . Každý z nich se může dvojitým přepínačem  $Př_1$  nebo  $Př_2$  připojit na linku. Signalizační žárovka  $Ž_1$  nebo  $Ž_2$  signalizuje, zda druhý telefonní přístroj není právě v činnosti. Žárovky volíme podle napětí baterie místní telefonní ústředny. Navíc je každý účastník vybaven tlačítkem a zvonkem pro vzájemnou signalizaci, aby jeden účastník mohl domluveným signálem upozornit druhého účastníka na předání hovoru.



Obr. 154. Paralelní spojení dvou telefonních přístrojů

Je-li volán jiný účastník než ten, který má připojen telefonní přístroj, přepne se nejprve přepínač a hovor mu znovu signalizujeme tlačítkem. Na obr. 154 jsou  $Zv_1$  a  $Zv_2$  běžné telefonní zvonky a  $Tr$  je zvonkový síťový transformátor.

Závěrem je třeba zdůraznit, že uvedené zapojení nelze použít u telefonních přístrojů veřejné telefonní sítě. Správa spojů zakazuje jakékoliv změny a zásahy do telefonních přístrojů. Má k tomu právo zejména proto, že většina těchto přístrojů je účastníkům telefonní sítě pouze pronajímána. Z toho plyne, že uvedenou úpravu je možné realizovat pouze u přístrojů domácích nebo u přístrojů, kde majitelem je závod (úřad), který k popsané úpravě dá svolení.

## VIII. Číslicová technika

Jak jsme již uvedli v úvodní kapitole, číslicová technika proniká i do našich domácností, a to zejména v podobě kapesních kalkulačků a číslicových hodin. Jsou to komerční výrobky s obvody velké integrace a použité obvody jsou samostatně pro amatéry těžko dostupné. Přesto se mnoho domácích kutilů a amatérů zabývá stavbou přístrojů, které obsahují číslicové integrované obvody TTL. Konstrukce s těmito obvody jsou však nepoměrně dražší.

Číslicové integrované obvody se používají pro stavbu různých časovačů a hodin. V gramofonech se používají při dělení kmitočtu pro pohon synchronních motorků nebo jako rozdělovače pro krokové motorky nebo pro ovládací obvody zvedající raménko přenosky atd. Číslicové integrované obvody jsou v elektronických hračkách a v některých druzích barevné hudby. Mnoho amatérů si staví i složitá zařízení, včetně počítačů.

Amatérské konstrukce s malým množstvím integrovaných obvodů zase přinášejí jinou nevýhodu. Přístroje sestavené z číslicových integrovaných obvodů TTL vyžadují totiž standardní napájecí napětí 5 V a jsou velice citlivé na překročení předepsaného maximálního napájecího napětí. Toto napětí je u většiny obvodů 5,5 V. Doporučené napájecí napětí je v rozmezí od 4,75 do 5,25 V. Napájecí zdroj musí být tedy jakostní a spolehlivý. Tento zdroj obsahuje obvykle vedle stabilizačních obvodů ještě dvě pojistky. První pojistka chrání zdroj proti přetížení a zkratu, druhá chrání číslicové integrované obvody proti zničení zvýšeným napětím při selhání zdroje. Cena takového zdroje potom převyšuje cenu ostatních obvodů a to je nutné uvážit.

Vyrábí se však speciální integrovaný obvod obsahující zdroj včetně ochrany pro napájení číslicových integrovaných obvodů TTL. Označuje se MA 7805 a je schopen s příslušným chladičem dodávat trvale proud větší než 1 A a špičkově až 2,2 A.

V této kapitole jsou popsány čtyři konstrukce s číslicovými integrovanými obvody. První konstrukcí je zařízení pro rozsvěcování a zhasínání světla zvukovým signálem. Obsahuje pouze jediný integrovaný klopný obvod, který je napájen pomocí stabilizační diody přímo ze síťového napětí bez transformátoru. Druhá konstrukce je určena pro postupné přepínání čtyř žárovek. Obsahuje pouze tři číslicové integrované obvody a je napájena z podobného zdroje. Třetí konstrukcí je číslicový zvonek s melodií. Je tvořen pouze třemi číslicovými integrovanými obvody. Je vybaven zdrojem MA 7805, neboť je napájen ze zvonkového transformátoru a vedle číslicových



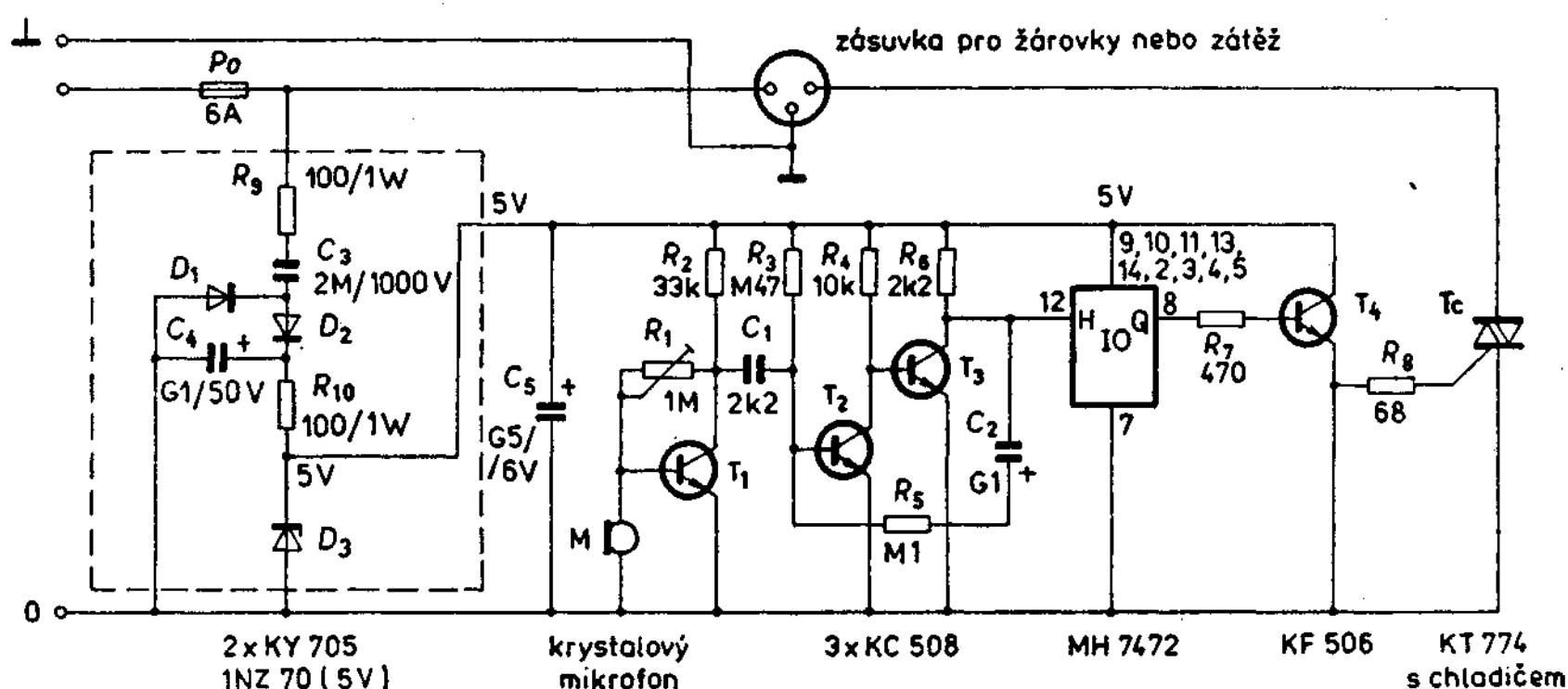
integrovaných obvodů obsahuje ještě další obvody s tranzistory. Čtvrtou konstrukcí je číslicový časový spínač. Tato konstrukce je poměrně složitá, obsahuje 28 číslicových integrovaných obvodů a několik dalších speciálních součástek. Napájecí zdroj řídí integrovaný stabilizátor napětí typu MAA 723 a proud zesiluje tranzistor KU 611. Podobné složité číslicové obvody musí mít zdroj dobře filtrovaný a bývá dobrým zvykem dávat na každý plošný spoj přídatnou filtraci. Tu tvoří elektrolytický kondenzátor 50 až 500  $\mu\text{F}/6\text{ V}$  a paralelně v každé řadě číslicových integrovaných obvodů připojené keramické kondenzátory s kapacitou 0,1  $\mu\text{F}$ . Uvedené opatření je nutné proto, že číslicová zařízení pracují se dvěma logickými stavy, které se v rozsahu několika nanosekund mění. Současně se mění i odběr proudu ze zdroje a na indukčnostech plošných spojů a přívodů mohou bez filtrace vznikat zákmity, které by ovlivnily správnou funkci celého obvodu.

#### 74. ROZSVĚCOVÁNÍ A ZHASÍNÁNÍ SVĚTEL ZVUKOVÝM SIGNÁLEM

Na obr. 155 je schéma přístroje, který umožňuje spínat světla zvukovým signálem. Tento přístroj lze využít pro různé světelné efekty, při kouzelnické produkci atd. Ovládá se například hvízdáním. Při prvním zahvízdání se světlo rozsvítí, při následujícím zhasne atd. Nedoporučujeme používat tento přístroj ve fotokomoře, neboť by se mohlo stát, že mikrofon zachytí nějaký zvuk při manipulaci s fotografickým materiálem a nechtěně se rozsvítí světlo.

Obvod může místo žárovky spínat nějaký jiný spotřebič, napájený síťovým napětím 220 V/50 Hz, nemá-li tento spotřebič indukční charakter. Spotřebič indukčního charakteru by se spínal nespolehlivě, neboť napěťové špičky vznikající na jeho indukčnosti po sepnutí triaku způsobí zmenšení proudu procházejícího obvodem a triak se opět rozpojí. Při kritických indukčnostech by se obvod mohl rozkmitat.

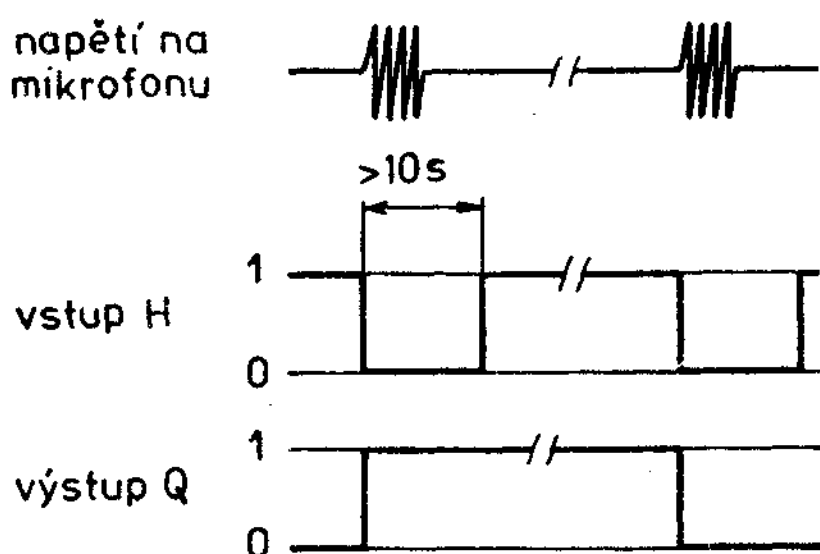
Přístroj je citlivý na zvuky vyššího kmitočtu, např. na hvízdání, syknutí



Obr. 155. Rozsvěcování a zhasínání světla zvukovým signálem

apod. Krystalový mikrofon zvuk zachytí a napětí, které na něm vzniká, se zesílí tranzistorem  $T_1$ . Je-li amplituda zesíleného signálu dostatečně velká, střídavé napětí za kondenzátorem  $C_1$  uzavře na okamžik tranzistor  $T_2$ .

Potřebné zesílení se nastaví trimrem  $R_1$  a kmitočtovou charakteristiku lze upravit volbou kapacity kondenzátoru  $C_1$ . Použijeme-li k ovládání zdroj signálů vyšších kmitočtů (např. speciální píšťalku), lze kapacitu kondenzátoru zmenšit. Chceme-li, aby obvod reagoval na nižší kmitočty (např. rozsvěcení a zhasínání světla po úderu do bubnu), je nutné použít kondenzátor s větší kapacitou.



Obr. 156. Časový diagram obvodu pro rozsvěcování a zhasínání světla zvukovým signálem

Tranzistory  $T_2$  a  $T_3$  tvoří monostabilní klopný obvod. Uzavře-li se na okamžik tranzistor  $T_2$ , otevře napětí z jeho kolektoru tranzistor  $T_3$ . Kolektor tranzistoru  $T_3$  je vázán kapacitou kondenzátoru  $C_2$  s bází tranzistoru  $T_2$ . Dokud se tento kondenzátor nenabije, zůstane tranzistor  $T_2$  uzavřen a tranzistor  $T_3$  otevřen. Doba nabití kondenzátoru  $C_2$  na potřebné napětí trvá déle než 10 s a po tuto dobu je přístroj necitlivý na další zvukový signál. Z otevřeného tranzistoru  $T_3$  se přenesení na hodinový vstup integrovaného obvodu MH 7472 signál s logickou hodnotou 0. Na výstupu Q tohoto integrovaného obvodu se logická úroveň změní. Časový diagram je na obr. 156.

Pokud je na výstupu Q integrovaného obvodu logická hodnota 1, je sepnut triak a žárovka svítí.

K napájení obvodu je použit zdroj, který nemá síťový transformátor. V kladné polovině periody síťového napětí prochází proud rezistorem  $R_9$ , kondenzátorem  $C_3$  a diodou  $D_2$  a nabíjí kondenzátor  $C_4$ . V druhé polovině periody se kondenzátor  $C_3$  vybíjí přes diodu  $D_1$ . Rezistor  $R_9$  chrání diody  $D_1$  a  $D_2$ . Impedance kondenzátoru, rezistory  $R_9$  a  $R_{10}$  a dioda  $D_3$  vytvářejí dělič, který chrání kondenzátor  $C_4$  před větším napětím. Tento dělič nelze při zkoušení obvodu rozpojit, neboť by se mohlo napětí na kondenzátoru  $C_4$  zvětšit nad přípustnou mez. Také zátěž zdroje se nesmí příliš měnit s ohledem na přípustný proud stabilizační diodou. Napětí 5 V se ještě filtruje kondenzátorem  $C_5$ . Filtrace zvětšuje spolehlivost celého obvodu, neboť při poruchách sítě by mohl monostabilní klopný obvod generovat falešný impuls, na který by přístroj reagoval.

Vzhledem k tomu, že je celé zařízení napájeno přímo ze sítě, může být

na všech částech přístroje životu nebezpečné napětí. Proto je nutné celý přístroj konstruovat tak, aby nebyl možný dotyk s vodivými částmi obvodu. To platí samozřejmě i o umístění mikrofonu. Mikrofon nelze umístit vně zařízení, neboť ani mikrofonní konektor, ani běžná mikrofonní šňůra, ani konstrukce mikrofonu nedovolují připojení k síťovému napětí. Proto umístíme mikrofon přímo do skříňky přístroje spolu s ostatními obvody. Žárovka se připojuje do síťové zásuvky, upevněné na skřínce. Kolík ochranného vodiče zásuvky je nutné propojit se síťovým ochranným vodičem.

Skříňka musí být zhotovena z mechanicky pevného materiálu (např. kovová nebo novodurová, materiál s tloušťkou 4 až 5 mm) a na povrchu skříňky nesmějí být žádné kovové části spojené s obvody přístroje (upevňovací šrouby apod.). Kovový kryt přístroje a další kovové části na povrchu skříňky musí být propojeny s ochranným vodičem připojovací šňůry. Otvory před mikrofonom a větrací otvory by neměly mít průměr větší než 5 mm a zařízení se musí používat v suchém prostředí. Hřídel trimru  $R_1$  musí být ukončena uvnitř krytu a může být dosažitelná pouze šroubovákem nebo jiným nástrojem z izolačního materiálu. Výjimka z těchto zásad by byla možná pouze tehdy, kdyby nebyla k připojení použita síťová šňůra se zásuvkou, ale pevný přívod, vylučující možnost záměny vodičů.

S uvedenými součástkami lze připojit do zásuvky pro žárovky zátěž s maximálním příkonem 1000 VA. Chladič triaku, umístěný uvnitř skříňky, musí být schopen odvést teplotu z tohoto prvku do okolního prostředí tak, aby jeho teplota nemohla dosáhnout meze, při níž materiál ochranného krytu nebo upevňovacího izolantu ztrácí svou mechanickou pevnost. Chladič tedy musí být umístěn u horního povrchu krytu a celá skříňka musí mít větrací otvory. Dno skříňky musí mít také větrací otvory a musí být opatřeno nožkami. Plocha chladiče triaku by měla mít rozměr asi  $100 \times 100$  (mm).

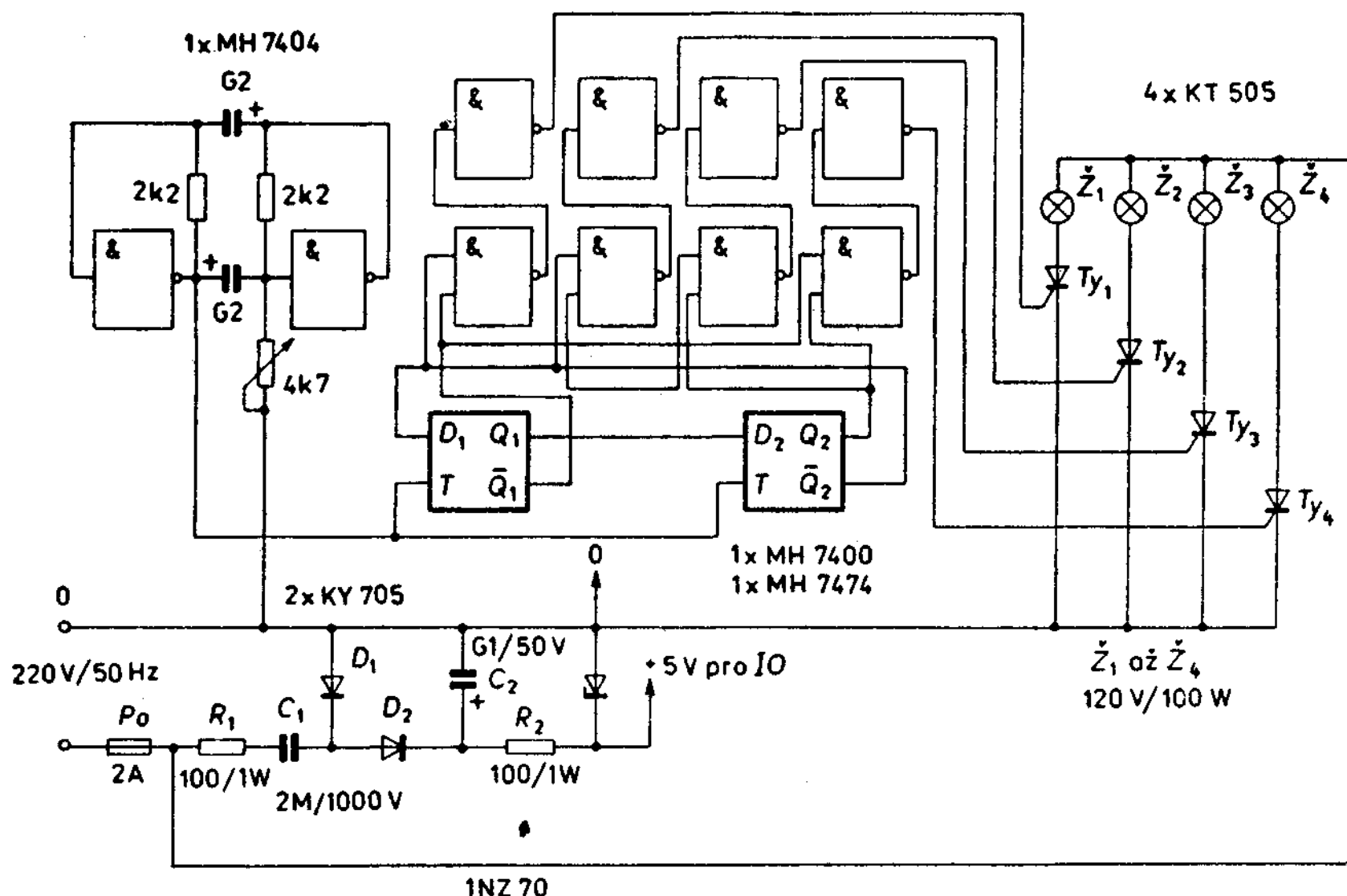
## 75. POSTUPNÉ ZAPÍNÁNÍ ŽÁROVEK

Na obr. 157 je zapojení přístroje, který umožňuje postupně spínat čtyři žárovky. Toto zapojení lze použít pro reklamní účely, slavnostní výzdobu, k rozsvěcení žárovek vánočního stromku apod. Výhodou je, že malý odběr proudu nevyžaduje složitý napájecí zdroj pro integrované obvody, a vystačíme tedy pouze se stabilizací napájecího napětí stabilizační diodou. V zapojení není použit ani síťový transformátor. Obvody jsou spojeny galvanicky přímo se sítí, a je tedy nutné dbát na to, aby celé zapojení bylo uzavřeno v izolovaném krytu a aby žárovky byly upevněny v objímkách určených pro příslušné napětí.

Zapojení využívá integrovaného obvodu typu MH 7474, který obsahuje v jediném pouzdru dva samostatné klopné obvody typu D. Zapojení pouzdra i vnitřní zapojení jednoho klopného obvodu vidíme na obr. 158 a 159.

Klopný obvod pracuje takto: Informace v podobě určité logické hodnoty

(0 nebo 1), připojená na vstup D klopného obvodu, se přenesse na výstup Q s čelem hodinového impulsu, tj. impulsu přivedeného na vstup T. Na tomto výstupu zůstane informace zachována, dokud nedojde k dalšímu zápisu čelem impulsu. Napěťová úroveň impulsu musí být pro logickou hodnotu 0 menší než 0,8 V a pro logickou hodnotu 1 větší než 2 V a menší než 5,5 V. To však platí za předpokladu, že vstupy označené „nastavení“ a „nulování“ mají logickou hodnotu 1. Tyto vstupy umožňují vnější ovládání stavu klopného obvodu. Připojením logické hodnoty 0 ke vstupu „nastavení“ se



Obr. 157. Postupné zapínání žárovek

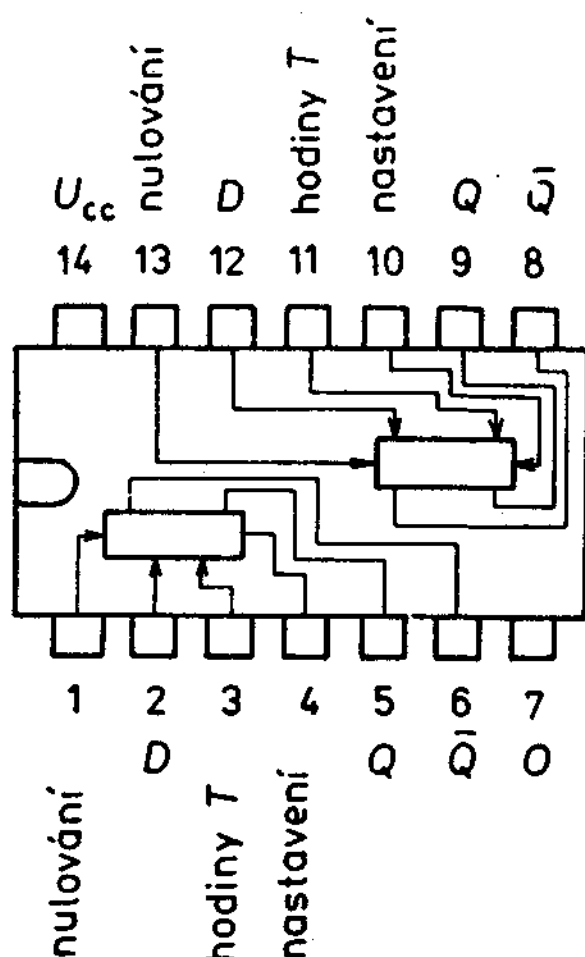
získá na výstupu klopného obvodu logická hodnota 1 a připojením logické hodnoty 0 ke vstupu „nulování“ získá výstup logickou hodnotu 0. Na výstupu  $\bar{Q}$  je opačná logická úroveň než na výstupu Q. Po nastavení nebo nulování klopného obvodu zůstane informace na výstupu zachována až do příchodu dalšího čela zapisovacího impulsu. V obvodu podle obr. 157 je k hodinovému vstupu připojen generátor s velmi nízkým kmitočtem (asi 1 Hz), který ovládá činnost dvou klopných obvodů typu D. Na obr. 160 je časový diagram celého obvodu. Dvouvstupové členy NAND MH 7400 tvoří jednoduchý dekodér pro postupné rozsvěcování žárovek.

Žárovky jsou ovládány tyristory. Tyristory však propouštějí pouze jednu polovinu periody síťového napětí, a proto se nevyužívá celý výkon žárovky. Lze tedy použít žárovky pro nižší napětí (120 V), aby se zvětšila teplota vlákna. Jiné zapojení je na obr. 161. Je v něm místo tranzistoru použit triak. Tento prvek však vyžaduje větší proud do řídicí elektrody než uvede-

ný tyristor, a je tedy nutné k jeho ovládání použít tranzistorový zesilovač řídicího proudu a upravený zdroj.

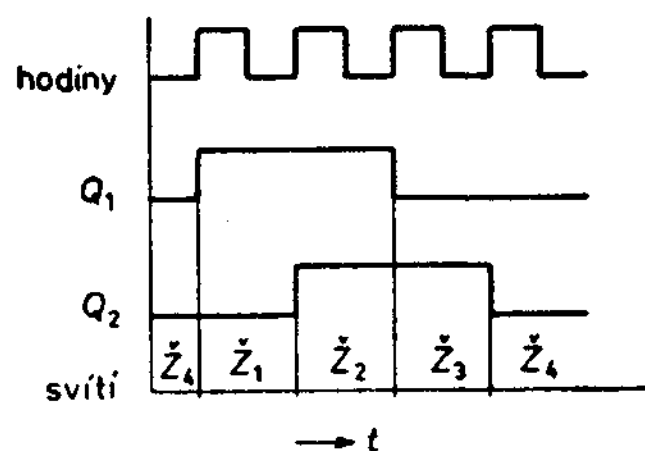
Činnost zdroje podle obr. 157 je jednoduchá. V jedné polovině periody síťového napětí se přes kondenzátor  $C_1$  a diodu  $D_2$  nabíjí kondenzátor  $C_2$ . Rezistor  $R_1$  chrání diody  $D_1$  a  $D_2$ . Dioda  $D_1$  vybíjí kondenzátor  $C_1$  v druhé polovině periody. Impedance kondenzátoru, rezistory  $R_1$ ,  $R_2$  a stabilizační

dvojitý bistabilní klopný obvod  $D$

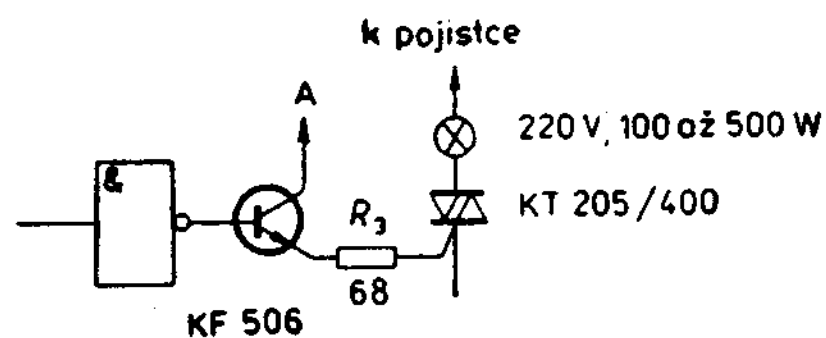


Obr. 158. Integrovaný obvod MH 7474

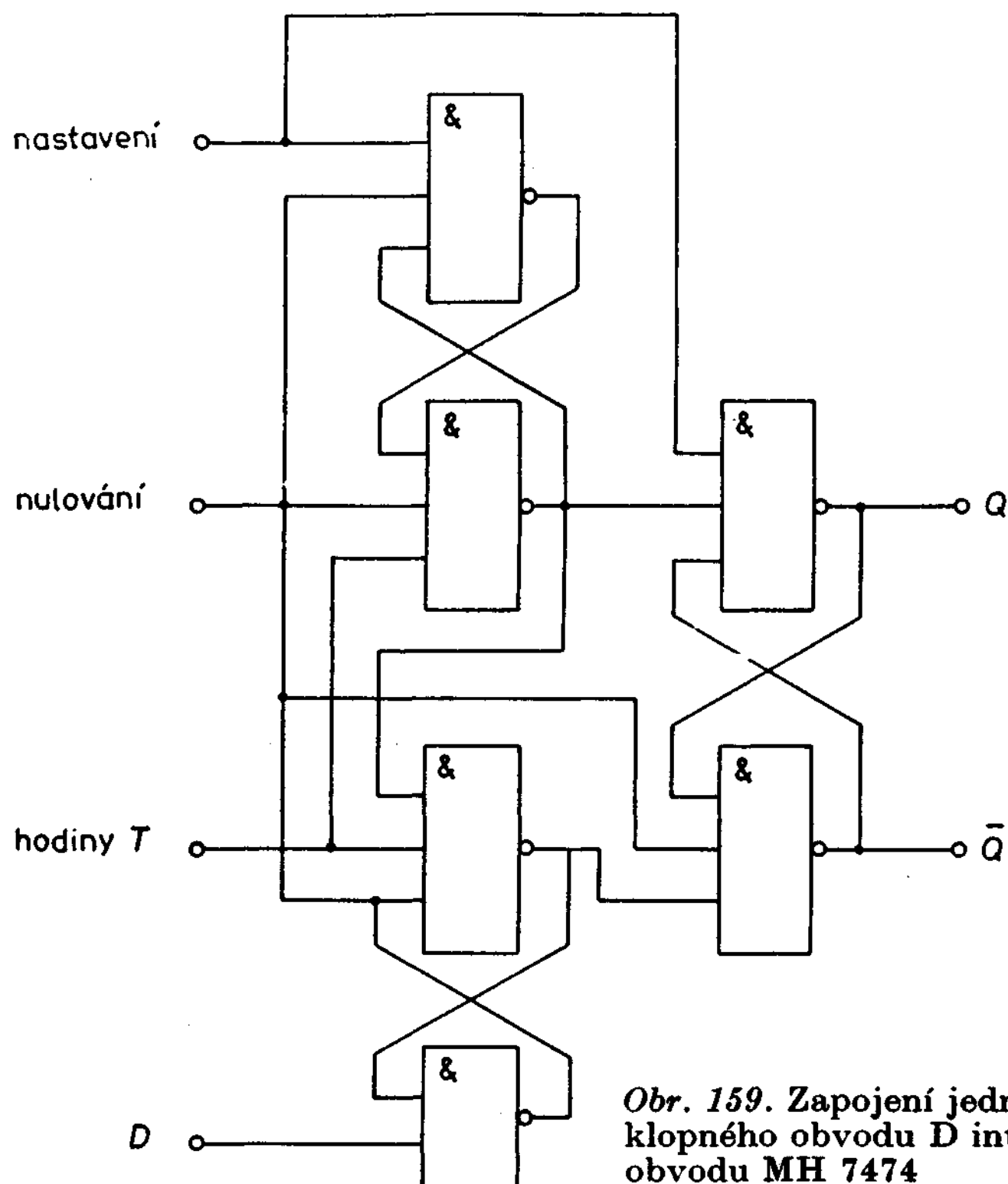
dioda tvoří napěťový dělič, který chrání kondenzátor  $C_2$  před větším napětím. Během zkoušení obvodu nelze tedy tento dělič přerušit. Také je vhodné mít současně připojeny integrované obvody, neboť jinak prochází stabilizační diodou větší proud než při běžném provozu. Potenciometr s odporem  $4,7 \text{ k}\Omega$  v generátoru slouží k nastavení kmitočtu a správné činnosti generátoru a musí být umístěn také pod ochranným krytem, neboť při manipulaci s ním během provozu by mohlo dojít k úrazu elektrickým proudem.



Obr. 160. Časový diagram



Obr. 161. Úprava pro triak



Obr. 159. Zapojení jednoho klopného obvodu D integrovaného obvodu MH 7474

## 76. ČÍSLICOVÝ ZVONEK S MELODIÍ

Dveřní zvonek lze nahradit obvodem, který po stisknutí tlačítka generuje naši oblíbenou melodii. Blokové schéma takového obvodu je na obr. 162. Po stisknutí zvonkového tlačítka se překlopí klopný obvod KO a začne kmitat multivibrátor MV. Kmitočet tohoto multivibrátoru je zvolen tak, aby odpovídal taktu požadované melodie. V rytmu tohoto kmitočtu se mění obsah čítače Č. Výstupy z tohoto dvojkového čítače jsou dekódovány v dekodéru D a přes maticové pole s potenciometry M je řízen kmitočet oscilátoru O.

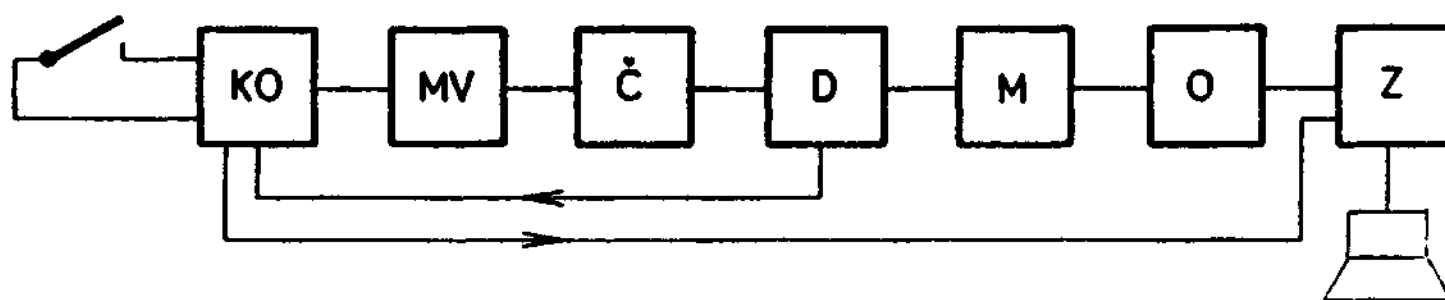
Maticovým polem s potenciometry se naladí jednotlivé tóny melodie a nastaví se jejich sled. Aby byl definován začátek a konec melodie, je z dekodéru D ovládán klopný obvod KO tak, aby se po odeznění posledního tónu klopný obvod nastavil do základního stavu. Zůstane-li tlačítko zvonku sepnuté, melodie se opakuje.

Oscilátor O je připojen k zesilovači Z s reproduktorem. Tento zesilovač je blokován z klopného obvodu KO.

Nyní popíšeme zapojení jednotlivých částí obvodu. Celkové schéma je na obr. 163 (vepředu). Obvod je napájen z běžného zvonkového transformátoru, který je konstruován jako oddělovací transformátor a je bezpečný proti zkratu. Obě sekundární napětí jsou zapojena v sérii. Ke stabilizaci napětí je použit integrovaný stabilizátor napětí 5 V, typ MA 7805.

Klopný obvod KO je realizován dvěma logickými členy NAND integrovaného obvodu MH 7400, zapojenými jako klopný obvod RS. Jeden vstup je připojen ke zvonkovému tlačítku a druhý k dekodéru MH 74154. Po stisknutí zvonkového tlačítka se klopný obvod překlápí a uvolní činnost multivibrátoru, který se skládá ze zbývajících dvou logických členů NAND

tlačítko zvonku



Obr. 162. Blokové schéma zvonku s melodií

integrovaného obvodu MH 7400. Tento multivibrátor má kmitočet 3 Hz až 3 kHz. Pokud melodie vyžaduje odlišný rytmus, lze kmitočet zvýšit zmenšením kapacit obou vazebních kondenzátorů nebo naopak zvětšením jejich kapacit lze rytmus zpomalit.

Zvukový signál zvonku by neměl trvat déle než 5 s. Při kmitočtu 3 Hz odpovídá délka melodie patnácti taktům. Proto je jako čítač použit integrovaný obvod MH 7493, což je binární čtyřbitový čítač, který rozeznává 15 stavů. Jako dekodér je použit převodník binárního kódu na kód 1 z 16 — demultiplexor MH 74154. Tento obvod má čtyři adresovací vstupy (A, B, C, D) a dva vybavovací vstupy (špičky 18 a 19). Je-li na některém z těchto vstupů logická hodnota 1, je na všech výstupech obvodu logická hodnota 1.

Po zapnutí zdroje se čítač samočinně nuluje členem  $RC$ , zapojeným na špičkách 2 a 3. Na výstupech z dekodéru je logická hodnota 1, kromě výstupu 1. Výstup je přes kapacitní vazbu připojen ke klopnému obvodu. Tím je zajištěno, že se multivibrátor vždy zastaví v okamžiku, kdy se obsah čítače rovná nule.

Protože na vstupu 2 klopného obvodu je paralelně ke zvonkovému tlačítku připojen kondenzátor s kapacitou 50  $\mu F$  (pro filtraci případných poruch zvonkového rozvodu), nastavil by se tento klopný obvod po zapnutí vždy tak, že by zazněla melodie zvonku. To by mohlo být nepříjemné, kdyby např. v noci na chvíli vypadla síť. Proto je ve druhém vstupu klopného obvodu (špička 4) zapojen kondenzátor s větší kapacitou přes oddělovací diodu. Tento kondenzátor vždy nastaví klopný obvod do základního stavu. Obvod je tedy vždy po zapnutí připraven v počátečním taktu melodie.

Po stisknutí zvonkového tlačítka začne multivibrátor kmitat a čítač mění



svůj stav. Na výstupu z dekodéru se posouvá po jednotlivých sběrnících propojovací matice logická hodnota 0. Dekodér je oddělen šestnácti diodami od sběrnice, neboť některé tóny melodie se opakují a bez těchto diod by byly výstupy propojeny paralelně ve zkratu. Výrobce povoluje zkratovat pouze jeden výstup integrovaného obvodu. Propojovací matici vytvoříme nejlépe na dvojvrstevném plošném spoji a to tak, že na jedné straně plošného spoje je vedeno 16 rovnoběžných výstupů z dekodéru a na druhé straně 10 rovnoběžných vodičů, které jsou na výstupy z dekodéru kolmé. V průsečících vodičů vyvrtáme otvory a melodii nastavíme propojením otvorů drátky. Můžeme tak čas od času změnit melodii našeho zvonku.

K deseti vodičům na druhé straně plošného spoje je připojeno deset odporových trimrů, jejichž nastavením ladíme jednotlivé tóny melodie. Některé tóny tedy budou propojeny víckrát nebo bude místo v matici vynecháno, a vznikne tak pauza. Nevyžaduje-li melodie tak velké množství tónů, nemusíme trimry osazovat.

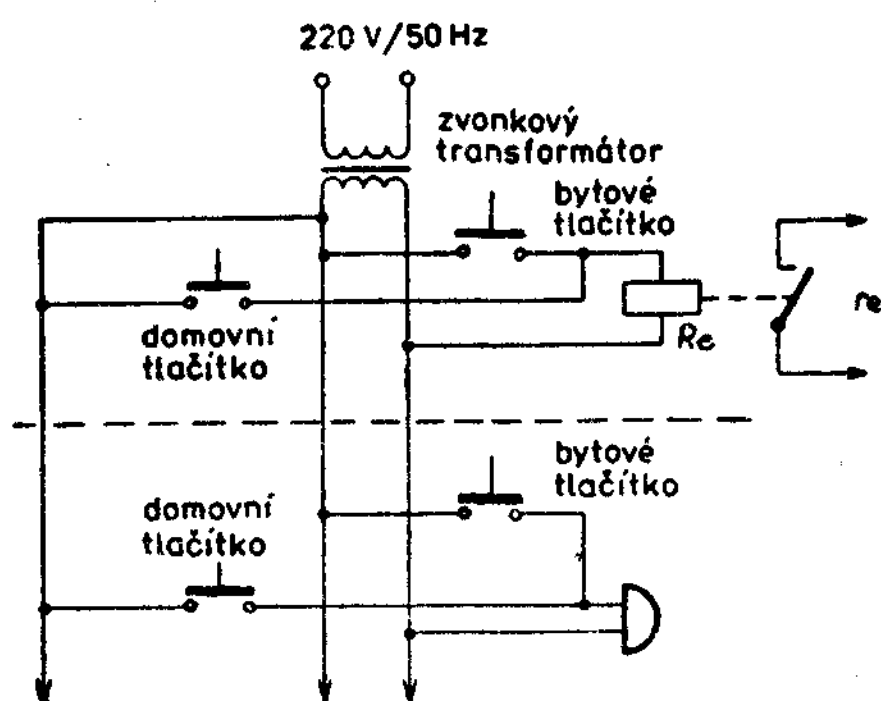
Oscilátor, jehož kmitočet je řízen napětím, je připojen na společný konec všech trimrů. Lze jej osadit téměř libovolnými tranzistory PNP s malým kolektorovým ztrátovým výkonem. Mohou se zde použít i germaniové tranzistory.

Tranzistor KC 508 odděluje výkonový tranzistor od oscilátoru, není-li překlopen klopný obvod. Tímto uspořádáním využijeme i první výstup z dekodéru, a máme tedy k dispozici všech 16 taktů. V zapojení podle obr. 166, kdy je blokován dekodér vybavovacími vstupy 18 a 19, se tak zamezí zatěžování výkonové části případnými kmity oscilátoru v neslyšitelné oblasti kmitočtů.

Takto zapojený zvonek lze použít všude, kde je k dispozici samostatné zvonkové tlačítko a vlastní zvonkový transformátor. Ve větších domech je použit společný transformátor a v několikapatrových domech jsou paralelně k dveřním tlačítkům u bytu zapojena tlačítka umístěná u hlavních domovních dveří. V takovém případě musíme použít vlastní zvonkový transformátor a obvody oddělíme od společného zvonkového rozvodu pomocí relé. Minimální úpravy v instalaci vyžaduje zapojení na obr. 164. Místo zvonku zapojíme relé na střídavé napětí asi 8 V. Zapojení podle obr. 165 umožňuje rozlišit, zda bylo stisknuto tlačítko u bytových dveří nebo tlačítko u domovních dveří. Sejmeme kryt tlačítka u bytových dveří a do série s tímto tlačítkem zapojíme diodu KY 130/80. Místo zvonku pak zapojíme relé s diodou (obr. 165a). Stávající zvonek doplníme další diodou. Kontakt relé spíná obvod zvonku s melodií, kdežto při stisknutí tlačítka u domovních dveří zazní zvonek. Protože střídavým zvonekem nyní prochází pulsující proud usměrněný diodou, je nutné zvonek při úpravě mechanicky doladit.

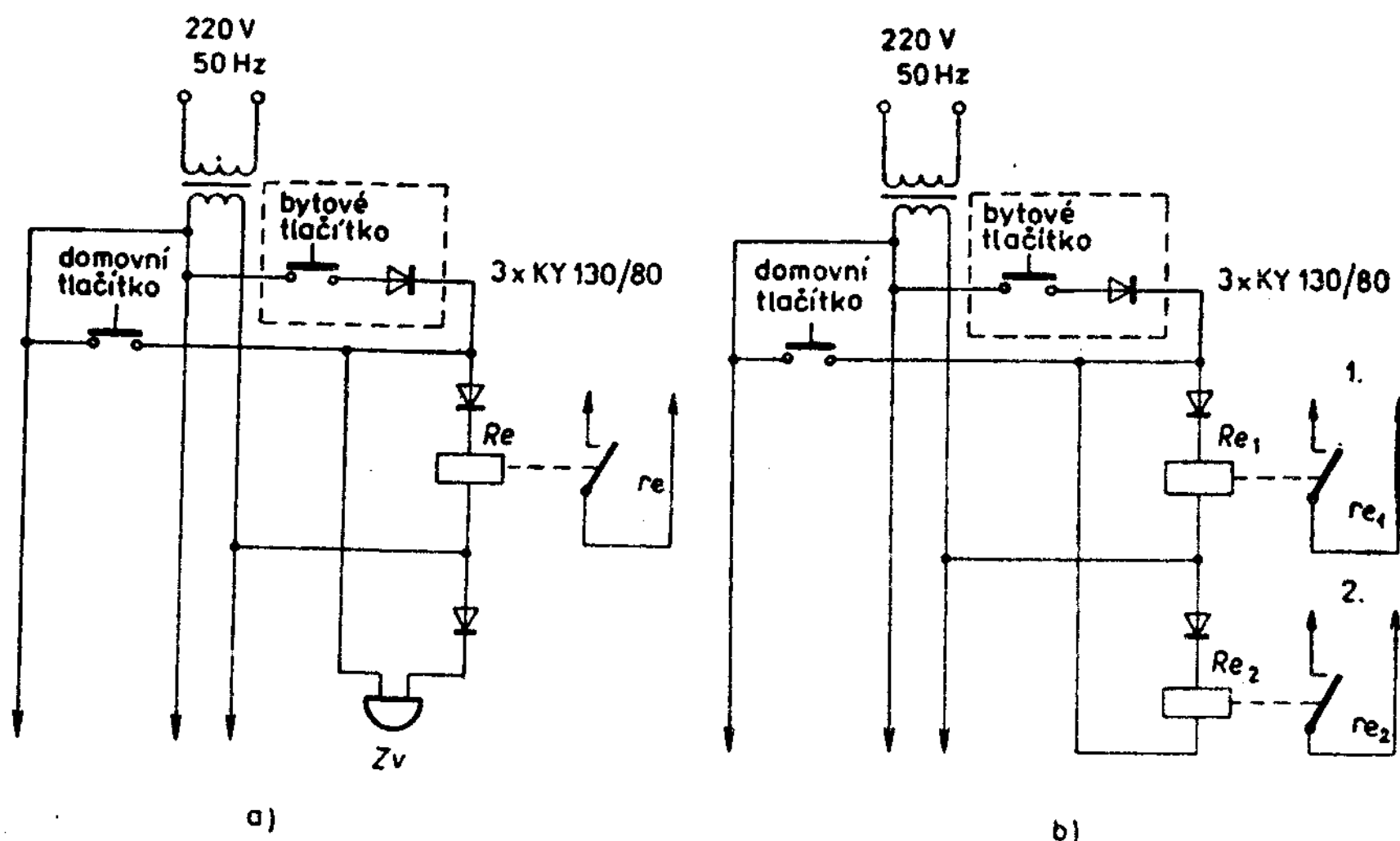
Chceme-li rozlišit tlačítka různou melodií, použijeme obvod podle obr. 165b. Jsou použita dvě relé a kontakty relé pokaždé sepnou jiný obvod zvonku s melodií. Přitom není nutné použít všechny obvody dvakrát. Můžeme využít společný oscilátor s výkonovým stupněm a reproduktorem a stejný multivibrátor s čítačem. Obě melodie pak ovšem budou mít stejný

rytmus. Budou-li v obou melodiích stejné tóny, budou stačit stejné potenciometry v propojovací matici. Společný bude samozřejmě i zdroj. Úprava je na obr. 166. Každým tlačítkem se sepne jiné relé, jehož kontakt nahrazuje zvonkové tlačítko na obr. 163. Každé tlačítko má svůj klopný



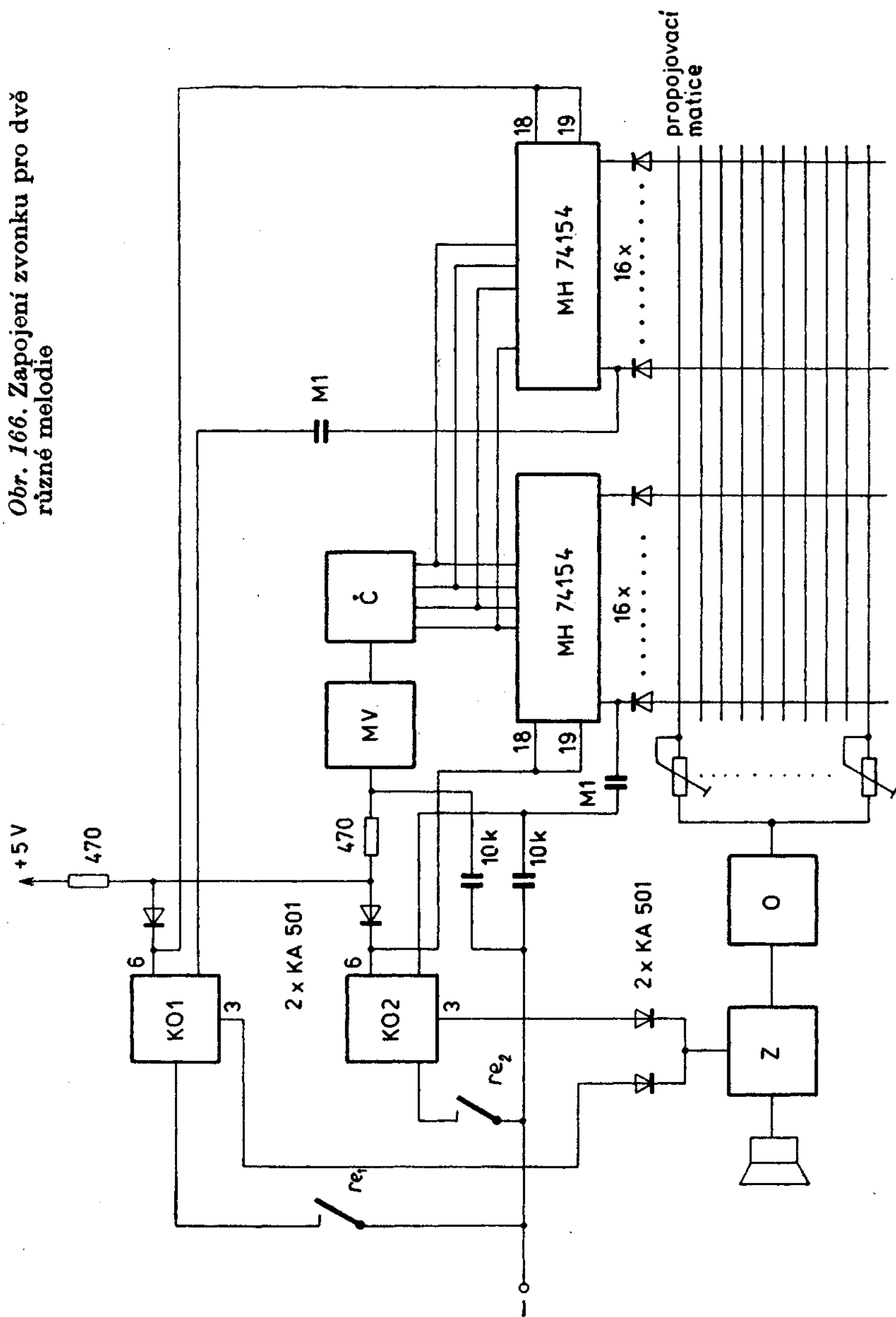
Obr. 164. Zapojení zvonku přes relé a připojení k domovnímu rozvodu se společným transformátorem

obvod. Klopné obvody a multivibrátor je nutné oddělit diodami, aby se klopné obvody vzájemně nevázaly. Na výstupy z klopných obvodů jsou připojeny vybavovací vstupy odpovídajícího dekodéru. Adresovací vstupy dekodérů jsou spojeny paralelně, avšak v činnosti je vždy pouze jeden dekodér. Každý z dekodérů má své oddělovací diody (32 diody) a matice je



Obr. 165. Rozlišení domovního a bytového tlačítka (u obrázku a) i b) je do série s domovním tlačítkem zapojena čtvrtá dioda KY 130/80, jejíž katoda je vlevo)

**Obr. 166. Zapojení zvonku pro dvě různé melodie**



rozšířena na  $32 \times 10$  propojovacích bodů. Každý z klopných obvodů má své vazební kondenzátory pro nulování v základní pozici dekodéru. Výkonový zesilovač je nutné blokovat z klopných obvodů přes oddělovací diody typu KA 501.

## 77. ČÍSLICOVÝ ČASOVÝ SPÍNAČ

V porovnání s obvyklými spínači má tento spínač mnohem náročnější konstrukci. Dříve popisované spínače jsou založeny na tom, že měříme čas potřebný k nabití nebo vybití kondenzátoru. Tento způsob je jednoduchý, vystačíme s jedním nebo dvěma tranzistory. Rozborem tohoto způsobu přijdeme i na jeho mnohé nevýhody. Takto odměřovaný časový úsek je omezen vstupním odporem tranzistoru, který je připojen k vybíjenému nebo nabíjenému kondenzátoru. Vzhledem k tomu, že pro delší časy je třeba velká nabíjecí nebo vybíjecí konstanta  $RC$ , lze takovouto metodou dosáhnout pouze odměřování času několik málo minut. (Tuto nevýhodu lze obejít použitím tranzistoru typu MOS s velkým vstupním odporem, pak lze odměřovat i čas několik hodin.) Ovšem nevýhod je mnohem více. Používané elektrolytické kondenzátory nejsou takové součástky, které by mohly být základem přesnosti přístroje. Jejich kapacita, od níž je pak odvozena doba spínání časovače, je značně závislá veličina, mění se s teplotou, délkou provozu atd. (kondenzátor se tzv. formuje).

Přesnost nastavení časového spínače založeného na tomto principu je proto velmi malá. Při delších nastavených časech se napětí na kondenzátoru zvětšuje velmi pomalu a správnou funkci přístroje může amatér ověřovat velmi obtížně. Cejchování je obtížné a zdlouhavé. Použijeme-li k nastavení času potenciometr (jako proměnný prvek v časové nabíjecí nebo vybíjecí konstantě  $RC$ ), má přístroj nelineární stupnici. Příčinou je exponenciální nabíjecí křivka kondenzátoru. Její linearizace zase výrazně omezuje časový rozsah přístroje.

V průmyslových automatizovaných provozech je časový spínač běžné zařízení, konstruované podle mnoha nejrůznějších principů. Známý je způsob založený na vtahování elektromagnetu, používaný zejména při konstrukci schodišťových spínačů. Rozsah takového spínače je malý (řádově minuty). Používají se i časové hodiny (s rozsahem např. 100 000 h), které ukazují např. dobu v hodinách, po jakou byl stroj (zařízení) v provozu. Tyto hodiny pracují na podobném principu jako elektroměr. Je-li stroj zapnut, otáčí se kotouč rovnoměrným pohybem a počet jeho otáček se indikuje mechanickým počítadlem. Nejvíce jsou rozšířeny časové spínače s hodinovým strojkem, jejichž základem je malý synchronní motorek. Pro pouhou indikaci bez spínání se používají různé chemické indikátory, speciálně upravené spínací hodiny s běžným hodinovým strojem apod.

Číslicové řešení časového spínače vyhoví nejnáročnějším podmínkám; spínač je pak univerzální, velmi přesný, s libovolnou rozlišovací schopností, takže předčí všechny ostatní varianty spínačů. Je ale mnohem složitější,

obsahuje 29 integrovaných obvodů, čtyři tranzistory a ještě další drobné součástky, takže je to již středně složitě elektronické zařízení poměrně značné ceny. Časový spínač podle obr. 167 (viz vzadu) je navržen tak, aby mohl být použit jako univerzální automatizační prostředek. Např. v domácnosti k automatickému hlídání doby vaření (vajíček, brambor, rýže apod.) nebo i k automatickému odpínání sporáku nebo vařiče. Ve fotokomóře ho lze použít k hlídání časů při vyvolávání negativů apod. Teoreticky ho lze použít i jako budík, nepříjemné je však přepočítávat, za jak dlouho (v sekundách) chceme být probuzeni. Vlastním účelem spínače je programově vypínat a zapínat elektrické spotřebiče spolu s akustickou signalizací.

### Popis práce s číslicovým časovým spínačem

Přepínačem  $Př_5$  „rozsahy“ zvolíme základní odměřovanou jednotku, a tím celkový rozsah přístroje. Označení v levé krajní poloze „rozsah 10 s“ znamená, že přístrojem lze nastavit čas až do 100 000 s, „rozsah 1 s“ znamená čas do 10 000 s, atd., až „rozsah 0,01 s“ znamená čas do 100 s. Pátý rozsah přepínače  $Př_5$  je označen „volný vstup“ a v této poloze je vstup do čítače vyveden na konektor K, kam lze přivést impulsy odjinud. Vstup má napěťovou ochranu tvořenou Zenerovou diodou  $D_6$ , přesto ale bychom měli dodržovat podmínku, že impulsy mají mít logickou hodnotu 1 s napěťovou úrovní v rozmezí od +2,5 V do +5,5 V. Délka časového úseku, který chceme odměřovat, se předběžně volí na přepínačích  $Př_1$  až  $Př_4$  tak, že zvolená odměřovací jednotka (na přepínači  $Př_5$ ) se určí přepínačem  $Př_1$ , další přepínač  $Př_2$  pak určuje čas o řád vyšší atd. Takže např. chceme-li nastavit čas 5466 s, nastavíme na  $Př_5$  polohu 1 s, na  $Př_1$  polohu 5, na  $Př_2$  polohu 4 a na  $Př_3$  a  $Př_4$  polohu 6. Stiskneme nejprve tlačítko  $Tl_1$  „zápis“, ale odměřovaný čas se začne čítat až do okamžiku stisknutí tlačítka  $Tl_2$  „start“. Barevné žárovky  $Ž_1$  a  $Ž_2$  indikují činnost časovače. Zapnutím spínače S můžeme připojit zvonek, který zazvoní po uplynutí nastaveného času. Výstupem celého zařízení jsou kontakty  $re_2$ ,  $re_3$  relé Re, které spínají výstupní zásuvku 220 V pro připojení řízeného spotřebiče.

Přístroj se napájí ze sítě 220 V přes transformátor Tr. Napětí 8 V ze sekundárního vinutí se přivádí na diody  $D_8$  až  $D_{11}$ , z nichž se napětí, dvoucenně usměrněné, vede na tvarovací obvod, tvořený tranzistory  $T_3$  a  $T_4$ . Na rezistoru  $R_{10}$  jsou pak impulsy s kmitočtem 100 Hz. Šířku impulsů lze upravit změnou odporu rezistoru  $R_{12}$  nebo změnou kapacity kondenzátoru  $C_{10}$ . Šířka impulsu není ovšem pro naše použití rozhodující. Na přepínač  $Př_5$  jsou přivedeny tyto impulsy a impulsy desetkrát, stokrát a tisíckrát nižšího kmitočtu z čítačů  $IO_{25}$ ,  $IO_{26}$ ,  $IO_{27}$ , které jsou zapojeny v sérii. Desítkové čítače MH 7490 pracují v kódu BCD. Vstupy  $R_{0(1)}$ ,  $R_{0(2)}$ ,  $R_{9(1)}$  a  $R_{9(2)}$  nevyužíváme a jsou uzemněny. Základem celého zařízení jsou čtyři čtyřbitové odečítací čítače na deskách  $D_{fa}$  až  $D_{sd}$ . Jsou to desky převzaté ze Stavebnice číslicové techniky autora Ing. Tomáše Smutného, popsané v Amatérském radiu 9/1974, str. 346, kde na obr. 59 je schéma zapojení desky  $D_5$  a na obr. 60 nákres desky s plošnými spoji. Obsah čtyřbitového čítače na

desce  $D_5$  se příchodem každého impulsu na vstup  $H_1$  snižuje o jednotku. Čítač je tvořen čtveřicí klopných obvodů (integrované obvody MH 7472). Do vstupu  $\bar{S}$  je možné zapisovat počáteční stav čítače. Přivedením kombinace logických hodnot 0 a logických hodnot 1 na vstupy  $\bar{S}$  zapíšeme v každé dekádě počáteční stav, zvolený nastavením přepínače  $Př_1$ . Všechny čítače jsou zapojeny v sérii; vstup další dekády  $H_1$  je připojen na výstup  $H_2$  předcházející dekády. Obsah čítače se snižuje o 1 vždy příchodem každého impulsu až do doby, kdy jsou na výstupech logické hodnoty 0. Výstupy čítače jsou spojeny s komparátory tvořenými porovnávacími logickými členy, takže při nastavených čítačích je na výstupu  $N_1$  z desky  $D_5$  logická hodnota 1. Jsou-li vynulovány všechny čítače, změní se úroveň na výstupu  $N_2$  desky  $D_5$  a klopný obvod tvořený integrovaným obvodem  $IO_{28}$  se překlápí do počátečního stavu, kdy je na výstupu  $Q$  logická hodnota 0. Kondenzátory  $C_5$ ,  $C_7$ ,  $C_8$  a  $C_9$  chrání vstupy logických členů před rušivými impulsy. Z výstupu  $Q$  klopného obvodu se zablokuje hodinové impulsy pro odečítání z čítače (logický člen  $IO_{28}$ ) a zároveň se stav tohoto výstupu indikuje žárovkami  $\bar{Z}_1$  a  $\bar{Z}_2$ . Tranzistor  $T_2$  je připojen přímo na výstup  $\bar{Q}$ . V jeho kolektoru je relé  $Re$ , které spíná příslušné indikační žárovky. Ostatní kontakty jsou vyvedeny ven z přístroje jako výstupy, jejichž signály mohou ovládat přímo spotřebič. Zvonek  $Z$  lze odpojit spínačem. Od zvonek nehrozí nebezpečí rušení čítačů a klopných obvodů, neboť zvonek je v činnosti až tehdy, když čítače již nečítají. Relé  $Re$  je převinuté relé RP 100 (drát s průměrem 0,35 mm, 3500 závitů). Napájecí zdroj je stabilizovaný, zapojení integrovaného obvodu  $IO_{29}$  je běžné, doporučované výrobcem.

Skutečný odběr proudu přístrojem je maximálně 2 A na sekundární straně síťového transformátoru  $Tr$ .

Číslicová technika na dnešní úrovni umožňuje postavit podobný přístroj v mnoha dalších modifikacích. Na statory přepínačů  $Př$  v bodech A, B, C, D je možné připojit dekodéry BCD typu MH 74141, které mají dekadický výstup pro spínání digitronů, na nichž lze opticky kontrolovat stav čítačů. Vyprazdňování čítačů lze zjednodušit použitím integrovaných obvodů s větší integrací (např. integrovaný obvod MH 74192, který nahradí čtyři klopné obvody MH 7472 na desce  $D_5$ ). Integrovaný obvod MH 7492 je dekadický synchronní vratný čítač, který je schopen čítat jak vpřed, tak vzad a jeho počáteční stav je možné předvolit. Rozlišovací přesnost přístroje lze zlepšit tím, že použijeme impulsy s kmitočtem vyšším než 100 Hz, nebo tak, že rozšíříme počet čítaných dekád přidáním dalších desek  $D_5$ . Přesnost přístroje je dobrá, závisí na kmitočtu sítě a ten je poměrně stálý. Přesnost lze zvětšit použitím krystalového oscilátoru. Tím se samozřejmě zařízení poněkud zkomplikuje. Chceme-li zařízení používat např. na chatě nebo pro delší spínané časy, musíme počítat s tím, že dojde-li k výpadku sítě, není již činnost časovače zajištěna. V čítačích zůstane zapsána pouze náhodná informace nebo jsou vlivem náhodného stavu na vstupu pro blokování úplně zablokovány. Řešením je paralelně k výstupu napájecího napětí ze zdroje připojit trvale dobíjený malý akumulátor, nejlépe akumulátor NiFe

nebo NiCd. Je třeba upozornit na to, že běžně zapouzdřené akumulátory NiCd nesnášejí trvalé přebíjení a je třeba je elektronicky odpojovat (příklad takovéto konstrukce je v Amatérském radiu, B 4/1976). Trvalé přebíjení bez poškození snášejí otevřené akumulátory NiCd s tekutým elektrolytem anebo zapouzdřené akumulátory NiCd se sintrovanými elektrodami, které jsou schopny chemicky vázat vznikající přebytek plynů. Bohužel akumulátory NiCd se sintrovanými elektrodami jsou nepoměrně dražší a v ČSSR jsou téměř nedostupné.



## IX. Zahrada a chovatelství

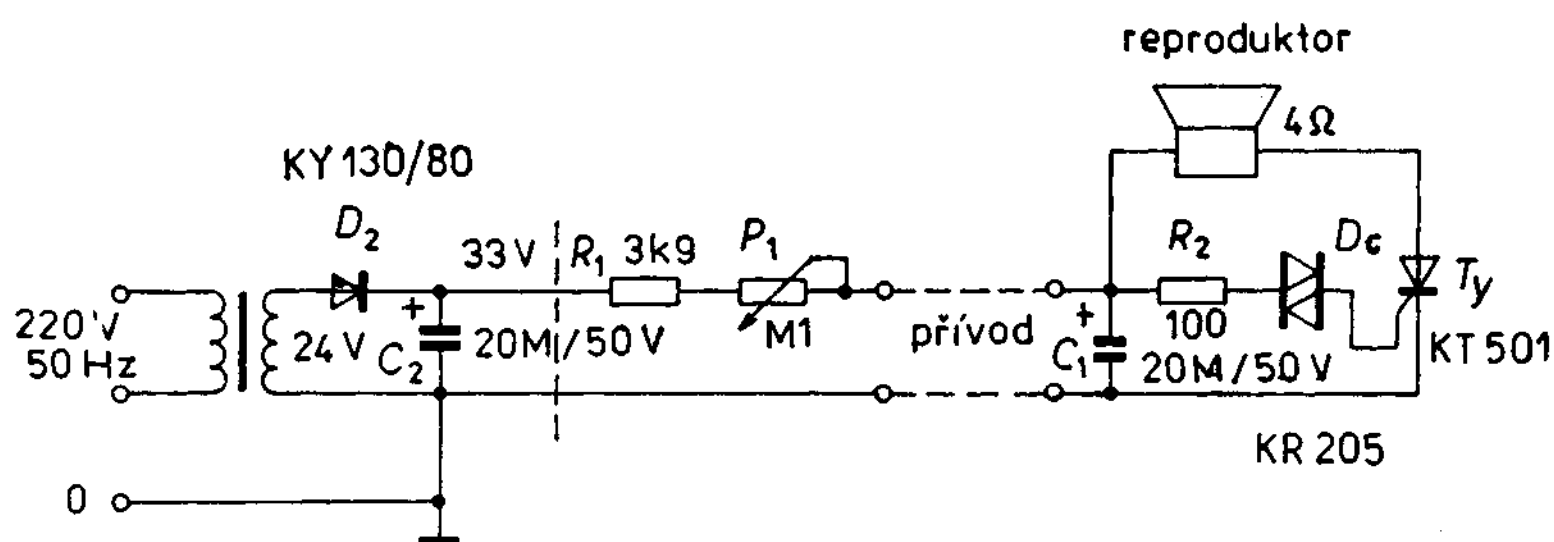
V amatérské elektronice existují nespočetné nové varianty přístrojů a návodů pro různá použití. Tato kapitola uvádí přístroje, které jsou často unikáty — přístroj na plašení ptactva, přístroj k odhánění zvěře, deratizační přístroj a elektronický sběrač včelího jedu. Jsou to všechno potřebné přístroje, používané v oblasti, kde elektronika je vlastně v začátcích.

Zájem o takovéto přístroje neustále vzrůstá. Jejich zajímavost vidíme i v tom, že jsou téměř elektronickými průkopníky. Jestliže se elektronický sběrač včelího jedu osvědčí, může se stát, že pouhá amatérská výroba nebude stačit. Přístroje založené na stejném principu (např. uvedený deratizační přístroj) se používají k zamezení hnízdění holubů na půdách. Jsou výzkumná pracoviště, která se jimi snaží lákat komáry do pastí. Psychologové zkoumají vliv ultrazvuku na psychiku lidí. Časopis Sdělovací technika otiskl návod na tzv. podněcovač nepokoje, který je jakousi analogií tohoto přístroje, působícího na člověka.

Automatizovat topení v akváriu je dnes nutností, zejména pro ty, kdo pěstují větší množství drahých exotických druhů rybiček, protože ty vyžadují poměrně přísný teplotní režim. Topení do akvária koupíme, ale automatickou regulaci teploty jen stěží. Přitom s automatickou regulací dosáhneme i jisté úspory elektrické energie a to je dnes také podstatné.

### 78. PŘÍSTROJ K PLAŠENÍ PTACTVA

Chceme-li uchránit úrodu třešní, vinných hroznů nebo jiného ovoce před nálety špačků a jiných ptáků, může nám v tom pomoci přístroj, jehož schéma je na obr. 168. Samozřejmě nelze vlastnosti takovýchto akustických zařízení přeceňovat. Ptáci tak jako každý jiný tvor si po čase na nepříjemný



Obr. 168. Přístroj k plašení ptactva

hluk zvyknou a přestane jim vadit v hodování, především je-li pro ně kořist zvláště lákavá. Proto je vhodné používat přístroj pouze v období dozrávání ovoce, měnit charakter zvuků a umístění přístroje a nevylučovat ostatní způsoby ochrany úrody.

Přístroj na obr. 168 je generátor zvukových úderů, které se v pravidelných intervalech opakují. Z napěťového zdroje se přes rezistor  $R_1$  nabíjí kondenzátor  $C_1$ . V okamžiku, kdy je napětí na tomto kondenzátoru větší než spínací napětí diaku Dc, projde do řídicí elektrody tyristoru Ty proud, který tento tyristor otevře a náboj z kondenzátoru  $C_1$  projde cívkou reproduktoru. Membrána reproduktoru vydá zvuk podobný klepnutí na dřevěnou desku. Lze použít i poškozený reproduktor, který se již nehodí ke zpracování kvalitního zvukového signálu, např. reproduktor s proraženou membránou nebo reproduktor, jehož cívka v mezeře mírně drhne.

Jakmile se kondenzátor vybijí, projde tyristorem pouze proud omezený odporem ( $R_1 + P_1$ ). Tento proud je menší než potřebný přídržný proud tyristoru a tyristor se uvede do nevodivého stavu. Napětí na kondenzátoru se opět začne zvětšovat a celý cyklus se opakuje.

K napájení přístroje lze použít baterie nebo síťový transformátor s usměrňovačem. Odběr proudu je nepatrný. Ke konstrukci síťového zdroje je vhodný transformátor 220/24 V, 1,5 W, používaný k napájení signalizačních žárovek. Je vhodné použít diaky s nejmenším spínacím napětím (tj. typ KR 205 se spínacím napětím  $26\text{ V} \pm 4\text{ V}$ ). Napětí napájecího zdroje musí být totiž o několik voltů vyšší, než je toto spínací napětí.

Svodový proud kondenzátoru  $C_1$  musí být zanedbatelný oproti proudu, který prochází při nabíjení odporem ( $R_1 + P_1$ ), neboť jinak ovlivní napětí, na které se tento kondenzátor nabije.

Je vhodné použít reproduktor většího průměru, aby zvuková vlna dosáhla potřebného efektu. Součástky lze umístit na desku s plošnými spoji, kterou připevníme přímo ke svorkovnici reproduktoru. Aby byl přístroj chráněn proti dešti, je možné jej zabalit do igelitového sáčku a zavěsit na strom.

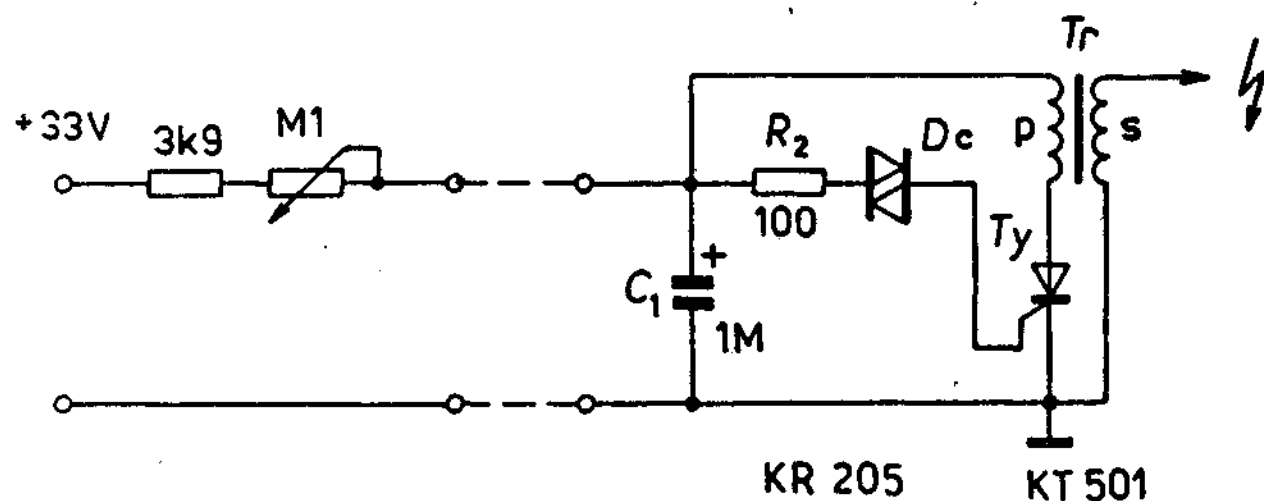
Použijeme-li k napájení síť, je z hlediska bezpečnosti nutné propojit jeden napájecí vodič s ochranným kolíkem zásuvky.

## 79. PŘÍSTROJ K ODHÁNĚNÍ ZVĚŘE

Chceme-li ochránit zahradu nebo skalku před králíky, zajíci nebo domácími zvířaty, můžeme použít přístroj, který pracuje na podobném principu jako uvedený přístroj k plašení ptactva. Místo reproduktoru zapojíme primární vinutí vysokonapěťové cívky z televizoru nebo zapalovací cívky z motorového vozidla. Napětí ze sekundárního vinutí je přivedeno k holému drátu, který je napnut na izolátorech okolo chráněného objektu v potřebné výšce. Zapojení se liší od předcházejícího pouze kapacitou kondenzátoru  $C_1$  (obr. 169).

Stejný přístroj lze použít jako elektrický ohradník, který hlídá dobytek v prostoru určeném k pastvě. V tomto případě je vhodné volit jinou výšku

drátu nad zemí, popř. napnout několik drátů nad sebou. Při doteku je zvíře elektrickou ranou donuceno vrátit se zpět. Mechanické provedení musí být pevné, aby odolalo síle zvířete v pohybu.



Obr. 169. Přístroj k odhánění zvěře

## 80. DERATIZAČNÍ PŘÍSTROJ

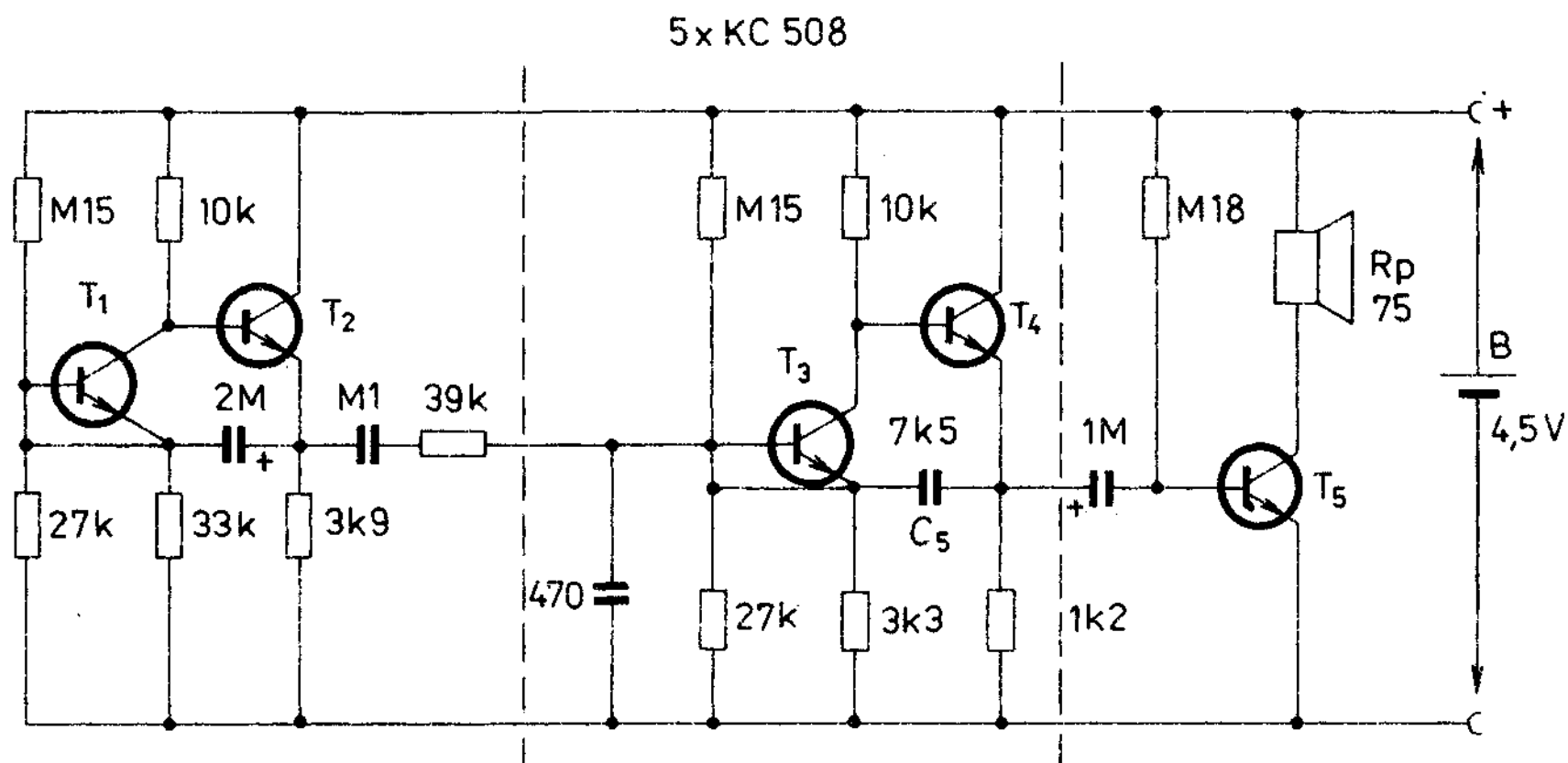
Boj s drobnými hlodavci je starý jako lidstvo samo. V tomto boji lze využít:

- biologické zbraně (kočky, fretky a jiná domácí zvířata určená k hubení hlodavců),
- chemické zbraně (jedy, otrávené zrní apod.)
- přímé mechanické hubení (pasti, nástrahy).

Přes tento soustředěný boj se zdá, že na ideální zbraň se teprve čeká, neboť každá ze starých zbraní má svou slabinu. Téměř v každém sklepe žije nějaký druh hlodavce, s nímž si nevíme rady. V boji proti němu nám může pomoci přístroj, jehož popis se v různých úpravách objevil na stránkách různých elektronických časopisů.

Činnost deratizačního přístroje je založena na skutečnosti, že drobní hlodavci nesnášejí prostředí, v němž je trvale zapnut generátor kmitočtu 10 až 20 kHz. Vysoký kmitočet velmi nepříznivě působí na jejich nervovou soustavu. Místa, kde je přístroj umístěn, hlodavci v houfech opouštějí. Z hlediska úvodního rozdělení jde tedy o psychologickou zbraň, kterou uvítají přátelé nenásilného boje se zvířaty. Většina lidí, zejména starších, tóny o tomto kmitočtu již nevnímá, takže je generátor neruší.

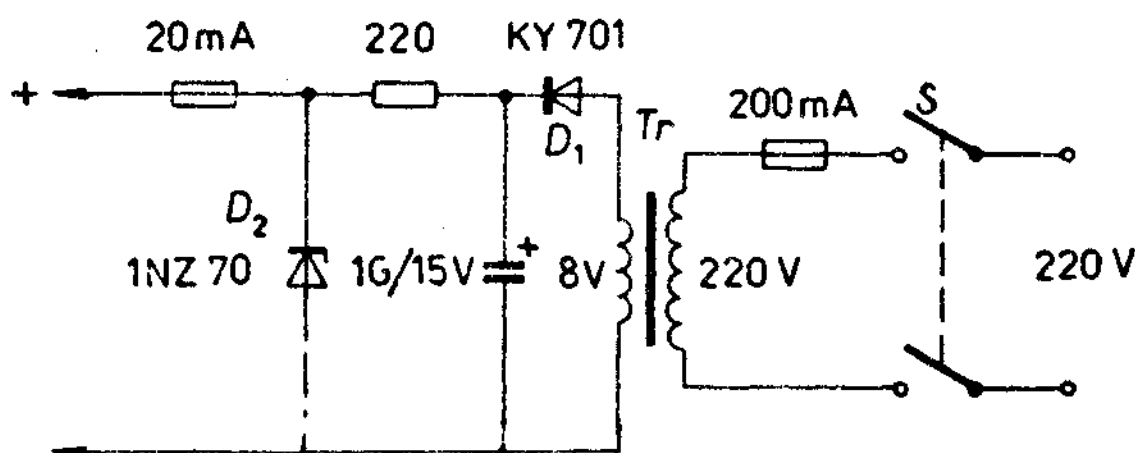
Přístroj je velmi jednoduchý a má malý odběr proudu — jedna napájecí plochá baterie stačí na provoz přístroje v terénu po mnoho dní. Konstrukce přístroje je snadná. Součástky jsou připájeny na plošném spoji s rozměry  $60 \times 95$  (mm). Deska obsahuje vyleptané obdélníčky s rozměrem  $6 \times 9$  (mm), vzájemně izolované. Spoje (jsou-li vůbec nutné) jsou provedeny vnějšími vodiči. Zařízení neobsahuje žádný vypínač, napájecí baterie je umístěna pod deskou a je připevněna gumičkou. Má-li být přístroj umístěn ve vlhkém prostředí, je vhodné jej vsunout do igelitového sáčku i za cenu, že zvuk generátoru se poněkud utlumí.



Obr. 170. Deratizační přístroj

Celkové zapojení deratizačního přístroje je na obr. 170. Zařízení obsahuje rozmítací generátor s kmitočtem 3 Hz až 8 Hz, který je tvořen tranzistory  $T_1$  a  $T_2$ . Tímto generátorem se rozmítá základní generátor s kmitočtem 10 Hz až 20 Hz, tvořený tranzistory  $T_3$  a  $T_4$ . Kmitočet se mění s poklesem napětí baterie při vybíjení. Protože však na přesném kmitočtu nezáleží, nemá přístroj žádnou stabilizaci kmitočtu. Kmitočet základního generátoru upravíme za hranici své slyšitelnosti nebo na tuto hranici, ale tak, aby nás přístroj nerušil. Kmitočet upravíme změnou kapacity kondenzátoru  $C_5$  nebo paralelně ke kondenzátoru  $C_5$  přidáme trimr s odporem asi 22 k $\Omega$ .

Na výstupu je malý reproduktor  $R_p$  z tranzistorového přijímače. Reprodukter je buzen tranzistorem  $T_5$ . Vhodným reproduktorem může být typ ARZ 098 s průměrem 38 mm a s impedancí 75  $\Omega$ . Použijeme-li jiný reproduktor, s impedancí např. 4  $\Omega$  nebo 8  $\Omega$ , je třeba ještě malý výstupní transformátopek. V nutném případě můžeme použít i telefonní sluchátko. Zapojení je nenáročné na výběr součástek, úmyslně jsou voleny nejběžnější typy tranzistorů. Zařízení pracuje až do teploty okolí přesahující +40 °C. Oba generátory i koncový zesilovač by měly pracovat s libovolnými typy tranzistorů, podmínkou je, aby zejména tranzistory  $T_1$  a  $T_4$  měly proudový zesilovací činitel větší než 50.



Obr. 171. Napájecí zdroj deratizačního přístroje

Přístroj lze také vyrobit technikou spojovaných dutých nýtků. V takovém případě použijeme pertinaxovou destičku s rozměry  $60 \times 95$  (mm), nejlépe tlustou 1 mm až 1,5 mm, a předběžně rozvrhneme umístění součástek. V místech pájecích bodů vyvrtáme otvory, do nichž vsadíme duté mosazné nýtky s průměrem 2 mm a roznýtujeme je. Součástky do nýtků zapájíme, drátové spoje vedeme na opačné straně desky.

Obsahuje-li zapojení síťový napájecí zdroj (obr. 171), je třeba jej daleko lépe zabezpečit. Přístroj musí být v ochranném krytu, musí být zajištěn proti požáru a umístěn v takovém prostředí, kde při náhodném zkratu nemůže vzniknout požár (nejlépe v suchém prostředí s izolovanou nehořlavou podložkou). Má být také zabezpečen proti zneužití a proti úrazu elektrickým proudem. Nesmějí k němu mít přístup děti.

Napájecí zdroj má mít síťový vypínač a dvě pojistky — jednu na primární (tj. síťové) straně transformátoru, druhou pro jištění samotného napájecího okruhu přístroje. Vzhledem k tomu, že zařízení pracuje trvale bez dozoru, má být zdroj předimenzován. Stabilizační dioda  $D_2$  musí mít chladič, protože proud  $I_z$  je větší než 20 mA a je dán velikostí sekundárního napětí transformátoru a velikostí omezovacího odporu rezistoru  $R_1$ . Dioda  $D_1$  je bez chladiče. Jako síťový transformátor lze z výhodou použít zvonkový transformátor, který je běžně v prodeji.

Vyzkoušený přístroj umístíme uprostřed prostoru, který chceme deratizovat. Popisovaný přístroj není ideálním řešením pro hubení drobných hlodavců, ale je to užitečný a zajímavý výsledek současné techniky.

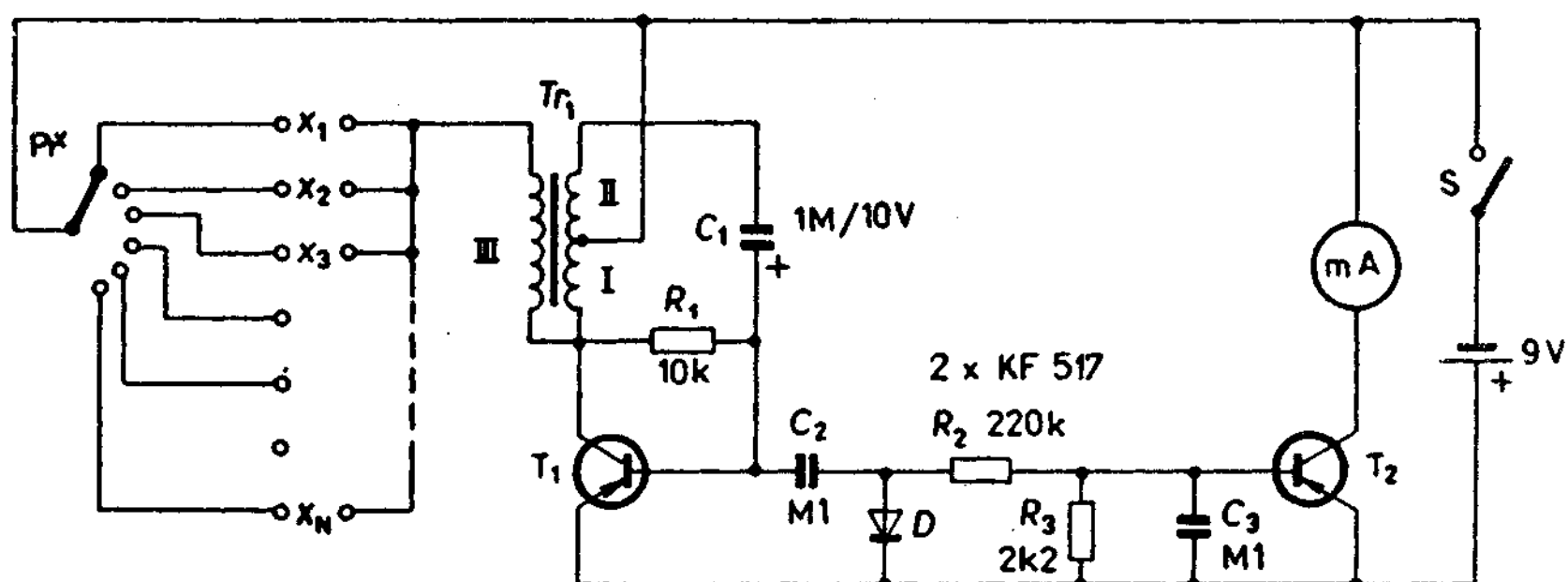
## 81. ELEKTRONICKÝ SBĚRAČ VČELÍHO JEDU

Mezi unikátní elektronické přístroje bezpochyby patří i elektronický sběrač včelího jedu. Včelí jed je vzácná a cenná surovina. Její sběr je nutné provádět tak, aby se nenarušila kvalita včelstva, zejména aby včela jed pouze vypustila, aniž by si poškodila žihadlo. Sběr se může provádět i pomocí elektronických přístrojů, které dodávají impulsy dráždící včely. Protože se jed sbírá uvnitř úlu, je třeba, aby impulsy včelu dráždily, ale aby neusmrcovaly, nevyrušovaly celé včelstvo a aby působily pouze v místě, kde se sběr jedu provádí. Popisovaný přístroj jsme převzali ze sovětské literatury (časopis RADIO (SSSR) 11/1977) a jeho konstruktérem je žák šesté třídy Jurij Belozеров, který jej pod vedením V. Voznjukova vyrobil v laboratoři radioelektroniky Novosibirského oblastního pionýrského domu (rusky Obl. S. J. T., tj. v předkladu Oblastní stanice mladých techniků). Princip činnosti je patrný ze schématu na obr. 172. Základem přístroje je blokový generátor tvořený tranzistorem  $T_1$  a transformátorem  $Tr_1$ . Generátor dává impulsy s kmitočtem přibližně 1 kHz a šířkou 20  $\mu$ s až 30  $\mu$ s. Na výstupech  $x$  má být vrcholové napětí 40 V až 50 V (měřit osciloskopem nebo voltmetrem, schopným měřit vrcholovou hodnotu napětí). Přes vazební kondenzátor  $C_2$  je připojena kontrolní část přístroje. To je v podstatě detektor se zesilovacím stejnosměrným stupněm (tranzistor  $T_2$ ), který má místo zatěžovacího re-

zistoru zapojen indikační miliampérmetr mA. Miliampérmetr má dvě funkce:

1. indikuje činnost multivibrátoru,
2. ukazuje množství a konec odběru včelího jedu.

Jakmile se naplní korýtko včelím jedem, zmenší se výstupní odpor na svorkách  $x$ , blokovací oscilátor se zatlumí a ručka miliampérmetru má stále menší nebo až nulovou výchylku.



Obr. 172. Elektronický sběrač včelího jedu

Jednotlivé úly jsou připojeny na výstupních svorkách  $x$ ; přístroj umožňuje připojení většího množství úlů (autor originálu uvádí až 12). Úly mohou být připojeny k přístroji dvojlinkou až na vzdálenost 25 m. Uvnitř je sběrací rampa, ve které jsou izolovaně nataženy dva holé vodiče, do kterých přivádíme impulsy z výstupů  $x$ . Autor přístroje doporučuje přerušovat sběr jedu v jednom úle vždy po 5 minutách.

#### Použité součástky

$Tr$	transformátorové plechy EI 12 × 12 (mm)
I.	vinutí 60 závitů
II.	vinutí 250 závitů
III.	vinutí 1200 závitů
mA	miliampérmetr 1 mA (nebo až 5 mA)
originální součástky	tuzemské součástky vhodné jako náhrada
$T_1, T_2$	MP 40
D	D9Ž
$R_1$	10 kΩ
$R_2$	220 kΩ
$R_3$	2,2 kΩ
$C_1$	1 μF/10 V
$C_2, C_3$	100 nF
	GC 519
	0A 5
	10 kΩ; TR 151
	220 kΩ; TR 151
	2,2 kΩ; TR 151
	1 μF; TC 986 nebo TE 905
	100 nF; TC 181



## 82. TOPENÍ V AKVÁRIU

Každý i začínající akvarista ví, že některé druhy rybek jsou choulostivé na kolísání teploty vody a že navíc obvykle vyžadují, aby teplota byla nejenom stálá, ale i vyšší, než bývá kolísající teplota okolí. Do akvária je proto nutné vestavět přídatné topení.

Při normální teplotě okolí 18 až 20 °C je třeba, aby příkon topného tělesa byl asi 1 W na litr obsahu nádrže akvária. Takže pro běžné 25litrové akvárium příkon topného tělíska 25 W stěží stačí. Na výrobu topných tělísek existuje mnoho návodů, nicméně se domníváme, že zejména z hlediska bezpečnosti je lépe netopit žádným podomácku vyrobeným odporovým topidlem, ale je třeba použít odborně vyrobené topné těleso. V akváriu je mokré, zvláště dobře vodivé prostředí, kde může velmi snadno dojít k úrazu elektrickým proudem. Také se příliš nedoporučuje používat k přitápění vody ponorné vařiče. Ty jsou sice z hlediska možného úrazu elektrickým proudem dobře zabezpečeny, ale obvykle velký tepelný výkon takového vařiče znamená nebezpečí velké povrchové teploty, a tak v nádrži vznikají zóny s různě teplou vodou. Navíc při jakémkoliv selhání regulace zahynou rybičky.

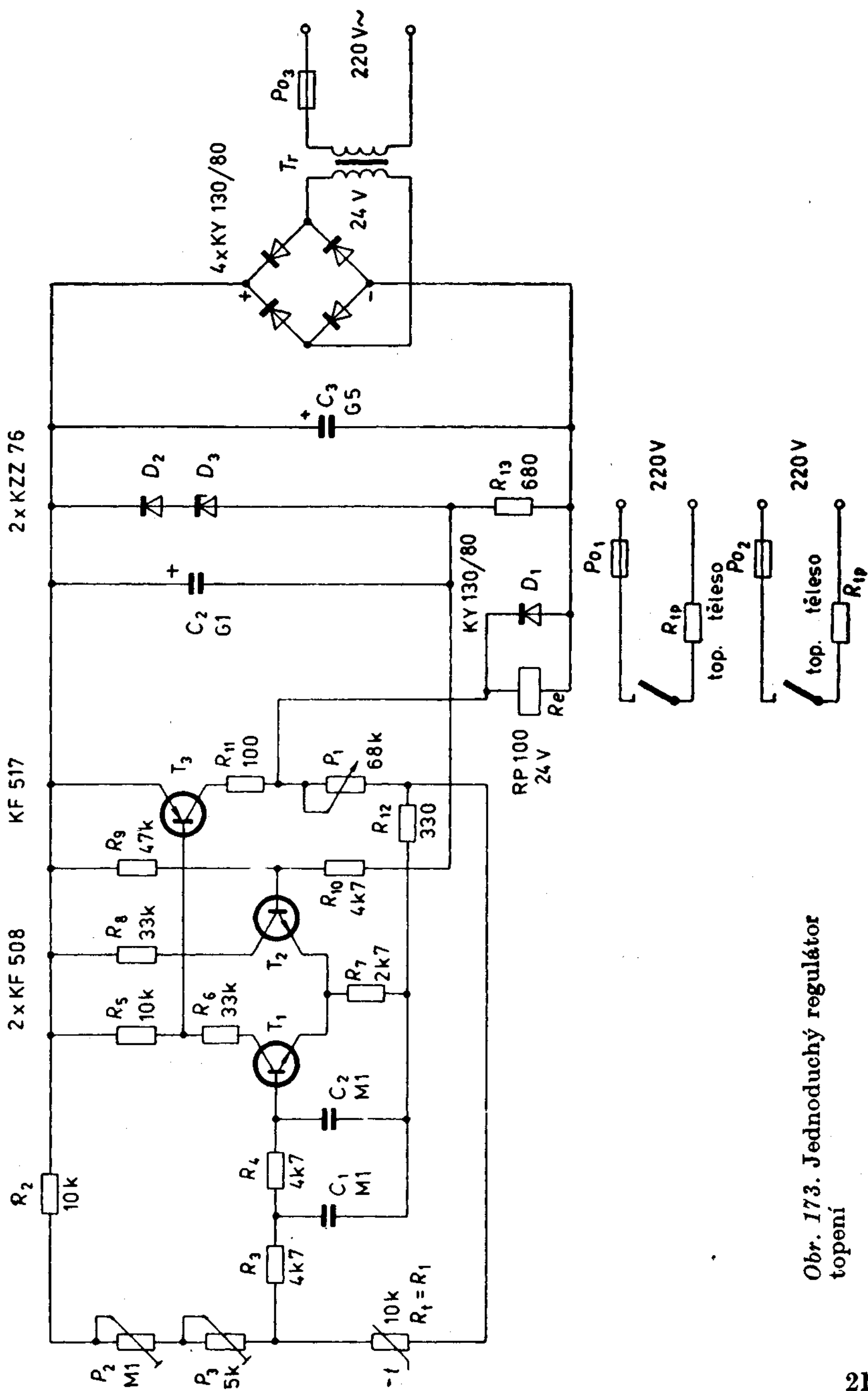
Kromě dovážených topných těles lze na našem trhu dostat topná tělesa, která vyrábí DIPRA, družstvo invalidů v Praze. Jejich typy 23-011 se vyrábějí pro výkon 15 W, 25 W, 40 W a 50 W. Tělesa lze paralelně spojit, takže je lze z hlediska koloběhu vody lépe rozmístit v nádrži akvária. Stejně jako ponorné vařiče nelze ani toto topení zapínat na vzduchu, ale musí být vždy ponořeno ve vodě tak, aby hladina byla mezi ryskami plus a minus. Topné tělísko je ve skleněném válci, a musí se tedy chránit před mechanickými nárazy. Je-li skleněný ochranný kryt poškozen, nesmíme jej dále používat a těleso je třeba vyřadit z provozu.

Automatická regulace topení nahrazuje hlídání teploty, přesto ale teploměr v akváriu zůstává nezbytným doplňkem. Do nádrže akvária je třeba ještě umístit tepelné čidlo, které dodává regulátoru informaci o teplotě vody. V obou našich návodech používáme jako tepelné čidlo perličkový termistor 13NR15, který má při teplotě 25 °C odpor 10 kΩ. Tento termistor musíme zatavit nebo zalepit epoxidovým tmelem do tenké skleněné trubičky.

Schéma jednoduchého regulátoru je na obr. 173. Základem funkce regulátoru je můstkový snímač. V jedné větvi tohoto můstku je v sérii s rezistorem  $R_2$  a s trimry  $P_2$  a  $P_3$  zapojen termistor  $R_t$ . Ve druhé větvi jsou rezistory  $R_9$  a  $R_{10}$ . Hrubě se můstek vyrovnává trimrem  $P_2$ , jemně trimrem  $P_3$ , kterým na hotovém přístroji nastavujeme výstupní teplotu vody v nádrži. Členy  $RC$ , složené ze součástek  $R_3$ ,  $C_1$  a  $R_4$ ,  $C_2$ , tvoří v bázi tranzistoru  $T_1$  integrační filtr, který omezí vznik oscilací na následujících tranzistorech  $T_1$  a  $T_2$ , zapojených jako stejnosměrný rozdílový zesilovač. Pro zabránění vzniku oscilací je vhodné, aby příводы od termistoru byly co nejkratší. Možné je i připojení stíněným kablíkem, vždy ale s izolací.

V diagonále můstku jsou připojeny báze tranzistorů  $T_1$  a  $T_2$ , které jsou

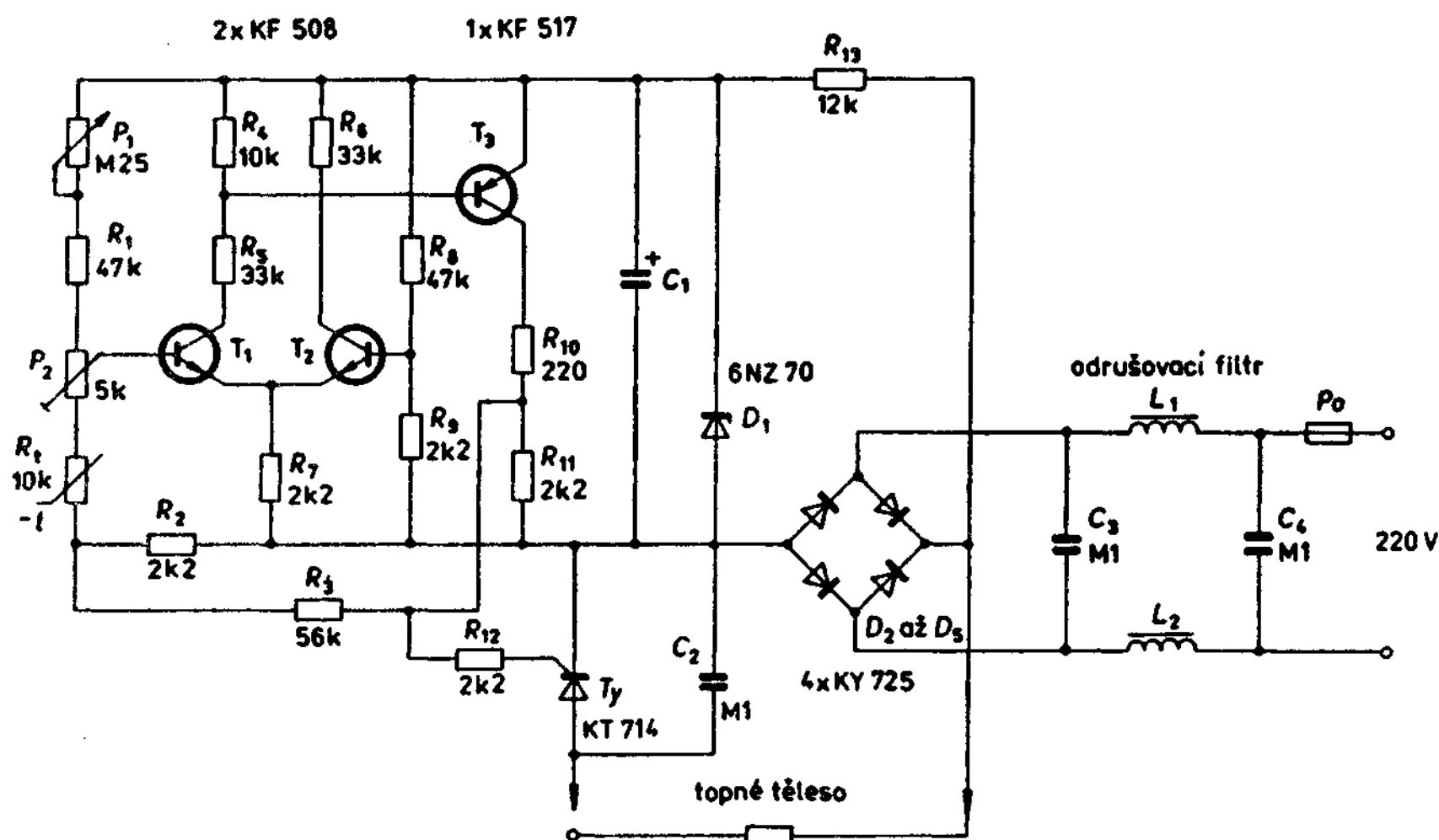




Obr. 173. Jednoduchý regulátor topení

zapojeny jako stejnosměrný rozdílový zesilovač se společným emitorovým rezistorem  $R_7$ . Proto je vhodné, aby oba tranzistory měly přibližně shodný proudový zesilovací činitel. Třetí tranzistor,  $T_3$ , tvoří jenom oddělovací a zesilovací člen, který má ve svém kolektorovém obvodu připojeno relé.

Je-li teplota vody v nádrži akvária menší než nastavená teplota, je na bázi tranzistoru  $T_1$  kladné napětí, které způsobí, že tento tranzistor je otevřený. Protože tranzistor  $T_3$ , připojený do obvodu kolektoru  $T_1$ , je typu PNP, je otevřený i tento tranzistor a relé  $Re$  je sepnuto. Jakmile začne v nádrži stoupat teplota, klesá odpor termistoru až do chvíle, kdy se na bázi tran-



Obr. 174. Regulátor topení s tyristorem

zistoru  $T_1$  objeví menší napětí než na bázi tranzistoru  $T_2$ . Pak se začne tranzistor  $T_1$  uzavírat a tranzistor  $T_2$  otevírat. Aby tento proces byl lavinovitý, má zesilovač zavedenu malou kladnou zpětnou vazbu přes potenciometr  $P_1$ . Jakmile se totiž začíná zavírat tranzistor  $T_3$ , klesá kladné napětí přes potenciometr  $P_1$ , až dojde ke skokovému jevu, který způsobí rychlé odpadnutí relé  $Re$ . Tato zpětná vazba způsobuje i tzv. hysterezi celé regulace. To znamená, že relé, které svými kontakty spíná napájecí síťové napětí topných těles, sepne při jiné teplotě vody, než při jaké rozezne. Tento rozdíl je nastavitelný právě potenciometrem  $P_1$ , tedy velikostí kladné zpětné vazby, a měl by se pohybovat asi v rozmezí od  $0,1\text{ }^{\circ}\text{C}$  do  $0,5\text{ }^{\circ}\text{C}$ . Čím těsnější a větší je kladná zpětná vazba, tím rychlejší je překlopení relé a tím větší je rozdíl mezi teplotami. Tato hystereze je nutná proto, aby při dosažení nastavené teploty relé neustále nespínalo a nerozpínalo a aby mezi topnými cykly nastala dostatečná časová prodleva. Při rozeznutí relé se přeruší topný cyklus

a předpokládá se, že voda pozvolna chladne. Perličkový termistor pozvolna zvětšuje svůj odpor a na bázi tranzistoru  $T_1$  stoupá kladné napětí až do okamžiku, kdy je toto napětí větší než napětí na bázi tranzistoru  $T_2$ . Pak se opět otevře tranzistor  $T_1$ , zavře se tranzistor  $T_2$  a lavinovým způsobem přes tranzistor  $T_3$  sepne relé  $Re$ , které opět zapne topení.

Základem napájecího zdroje je transformátor navinutý na jádru EI  $20 \times 20$  (mm). Primární vinutí na napětí 220 V má 2460 závitů vodiče s průměrem 0,18 mm. Sekundární vinutí má napětí 24 V a 306 závitů vodiče s průměrem 0,35 mm. K usměrnění stačí čtyři malé diody KY 130, zapojené do můstku. Stabilizační diody  $D_2$  a  $D_3$  jsou na malých chladičích.

Použité relé typu RP 100 může spínat napětí do 220 V a proud do 5 A.

Druhý typ regulátoru je schematicky zobrazen na obr. 174. Jak plyne z porovnání obou obrázků, jde pouze o analogické zapojení. Vlastní zapojení snímacího termistorového perličkového termistoru v můstku je totožné a má stejnou funkci. Teplota se hrubě nastavuje trimrem  $P_1$  a jemně trimrem  $P_2$ . Kladná zpětná vazba je zde nastavena rezistory  $R_3$  a  $R_{11}$ . Místo spínacího relé je použit tyristor, kterým přímo spínáme topné těleso. Tyristor i usměrňovací diody  $D_2$  až  $D_5$  musí být dimenzovány tak, aby trvale snesly topný proud do tělesa. Z hlediska chlazení musí být tyristor i diody na chladičích. V nakresleném schématu lze připojit topné těleso až do výkonu 100 W při napájecím napětí 220 V. V síťovém přívodu je nutný odrušovací filtr. Obě cívky ( $L_1$  a  $L_2$ ) mají po 20 závitů vodiče s průměrem 0,5 mm a jsou navinuty na společném toroidním jádru.

Při rekonstrukci tohoto regulátoru musíme myslet zvláště na to, že všechny jeho součástky jsou galvanicky spojeny se sítí. Jestliže jsme tedy ušetřili relé, které galvanicky oddělovalo síť a síťový transformátor, musíme regulátor provést tak, aby nebylo možné dotknout se žádné jeho živé části.

**Převodní tabulky pro staré a nové označování jmenovitých hodnot odporů a kapacit**

**Odpory**

Jmenovitá hodnota	Staré označení	Nové označení
0,15 $\Omega$	j15	R15
1,5 $\Omega$	lj5	1R5
15 $\Omega$	15	15R
1 k $\Omega$	1k	1K0
5,6 k $\Omega$	5k6	5K6
100 k $\Omega$	M1	100K
1 M $\Omega$	1M	1M0
3,3 M $\Omega$	3M3	3M3
1,5 G $\Omega$	1G5	1G5

**Kapacity**

Jmenovitá hodnota	Staré označení	Nové označení
0,15 pF	j15	p15
15 pF	15	15p
470 pF	470	470p
1 nF	1k	1n0
1,5 nF	1k5	1n5
500 nF	M5	500n ( $\mu$ 5)
1,5 $\mu$ F	1M5	1 $\mu$ 5
15 $\mu$ F	15M	15 $\mu$
100 $\mu$ F	G1	100 $\mu$
1 mF	1G	1m0

## Literatura

- [1] *Arendáš, M. — Ručka, M.*: Nabíječe a nabíjení. SNTL, Praha 1978.
- [2] *Bém, J. a kol.*: Integrované obvody a co s nimi. SNTL, Praha 1977.
- [3] *Hrubý, F.*: Integrovaný obvod pro fázové řízení triaků a tyristorů MAA 436. *Sdělovací technika*, 12/1974.
- [4] *Slípka, J. — Šmaha, J.*: Zobrazovací prvky a jejich elektronické obvody. SNTL, Praha 1977.
- [5] *Škeřík, J.*: Receptář pro elektrotechnika. SNTL, Praha 1982.
- [6] *Afinjan — Koloskov*: Elektromechanický stabilizátor. *Časopis Radio (SSSR)*, 6/1969.
- [7] *Smutný, T.*: Stavebnice číslicové techniky. *Amatérské radio*, 9/1974.

### Elektrotechnické normy

- ČSN 33 0160 Elektrotechnické předpisy. Značení vodičích svorek elektrických předmětů a zařízení. 1981
- ČSN 33 0300 Elektrotechnické předpisy. Druhy prostředí pro elektrická zařízení. 1980
- ČSN 33 0331 Elektrické přístroje na napětí do 1000 V. Druhy krytí. 1978
- ČSN 33 2610 Elektrotechnické předpisy. Akumulátorové a nabíjecí stanice a stanoviště akumulátorů. 1980
- ČSN 34 0165 Předpisy pro značení holých a izolovaných vodičů barvami nebo číslicemi. 1973
- ČSN 34 0350 Předpisy pro pohyblivé přívody a pro šňůrová vedení. 1965
- ČSN 34 1020 Předpisy pro dimenzování a jištění vodičů a kabelů. 1972
- ČSN 34 1090 Předpisy pro prozatímní elektrická zařízení. 1976
- ČSN 34 3100 Bezpečnostní předpisy pro obsluhu a práci na elektrických zařízeních. 1967
- ČSN 34 3101 Bezpečnostní předpisy pro obsluhu a práci na elektrických vedeních. 1967
- ČSN 34 3102 Bezpečnostní předpisy pro obsluhu a práci na elektrických strojích. 1967
- ČSN 34 3103 Bezpečnostní předpisy pro obsluhu a práci na elektrických přístrojích a rozváděčích. 1967
- ČSN 34 3104 Bezpečnostní předpisy pro obsluhu a práci v elektrických provozovnách. 1967
- ČSN 34 3105 Bezpečnostní předpisy pro obsluhu a práci ve zkušebních prostorech. 1967
- ČSN 34 3800 Revize elektrických zařízení a hromosvodů. 1967

Ing. Miroslav Arendáš, Ing. Milan Ručka

### **AMATÉRSKÁ ELEKTRONIKA V DOMÁCNOSTI A PŘI REKREACI I**

DT 621.398:689

Vydalo SNTL — Nakladatelství technické literatury, n. p., Spálená 51, 113 02 Praha 1 v roce 1989 jako svou 10 761. publikaci. Redakce elektrotechnické literatury. Odpovědná redaktorka Ing. Marie Hauptvogelová. Vazbu navrhl Vladimír Jacák. Technická redakce Aleš Poledňák. Vytiskl ofsetem Tisk, knižní výroba, n. p., Brno, závod 1. 224 stran, 174 obrázků, 8 tabulek. Typové číslo L26-A-II-84/52793. Vydání druhé, nezměněné. Náklad 40 000 výtisků. 17,32 AA, 17,60 VA.

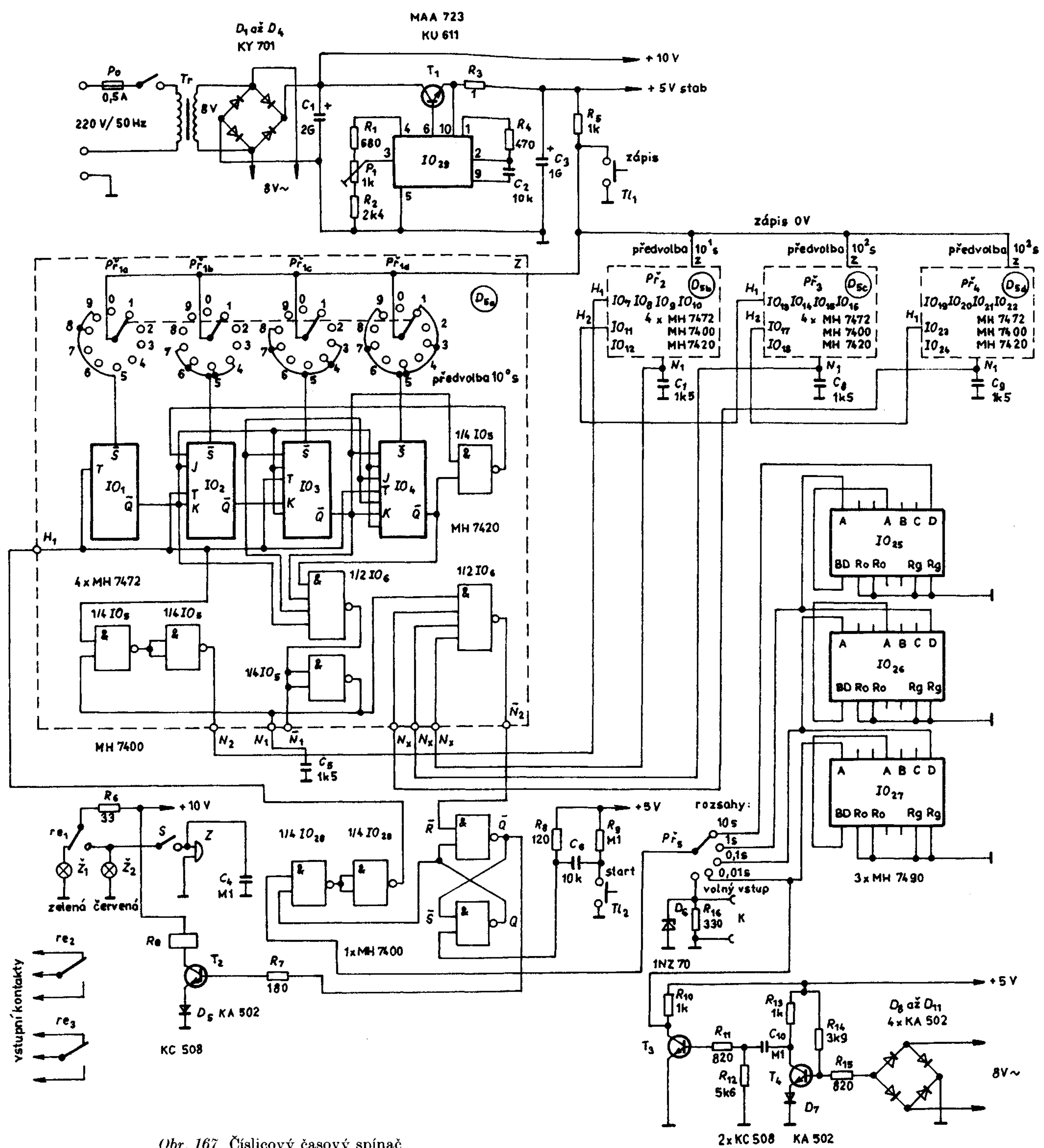
05/38

Cena vázaného výtisku Kčs 35,—

510/21,856

Publikace je určena všem zájemcům o elektroniku, zejména radioamatérům.

04-502-89      Kčs 35,—
-------------------------



Obr. 167. Číselnicový časový spínač



04-502-89  
05/38 Kčs 35,—